

S10 1 PN="60-012764"
?t 10/5/1

10/5/1
DIALOG(R)File 347:JAPIO
(c) 2002 JPO & JAPIO. All rts. reserv.

01534264 **Image available**
PHOTOELECTRIC CONVERSION DEVICE

PUB. NO.: 60-012764 [JP 60012764 A]
PUBLISHED: January 23, 1985 (19850123)
INVENTOR(s): OMI TADAHIRO
TANAKA NOBUYOSHI
APPLICANT(s): OMI TADAHIRO [000000] (An Individual), JP (Japan)
APPL. NO.: 58-120756 [JP 83120756]
FILED: July 02, 1983 (19830702)
INTL CLASS: [4] H01L-027/14; H01L-029/76; H04N-005/335
JAPIO CLASS: 42.2 (ELECTRONICS -- Solid State Components); 44.6
(COMMUNICATION -- Television)
JAPIO KEYWORD: R097 (ELECTRONIC MATERIALS -- Metal Oxide Semiconductors,
MOS); R098 (ELECTRONIC MATERIALS -- Charge Transfer Elements,
CCD & BBD)
JOURNAL: Section: E, Section No. 318, Vol. 09, No. 126, Pg. 25, May
31, 1985 (19850531)

ABSTRACT

PURPOSE: To obtain photo receiving transistors which can sufficiently deal with high resolution by a method wherein two main electrode regions consisting of regions having conductivity types different from each other are made adjacent to two control electrode regions, regions having conductivity types respectively different, via high resistant region, and then holes and electrons of electron-hole pairs generated by photo excitation are separately accumulated to the control electrode regions.

CONSTITUTION: An n(sup -) type layer 5 is epitaxially grown on an n(sup +) type Si substrate 1 and then formed into island form by means of an SiO(sub 2) film 4 for element isolation, where the p type base region 6 of a bipolar transistor put in floating state is formed, and an n(sup +) emitter region 7 is provided therein. Next, the entire surface is covered with an SiO(sub 2) film 3, a window being opened, and an Al wiring 8 being formed, and an electrode 9 supplying pulses to the region 6 is provided on the region 6 via film 3. Thereafter, a collector electrode 12 is adhered to the back surface of the substrate 1 via n(sup +) layer 11, and electrons of the electron-hole pairs generated by a light 20 incident to the surface are accumulated to the substrate 1, and holes to the region 6, respectively.

⑬ 日本国特許庁 (JP)

⑭ 特許出願公開

⑯ 公開特許公報 (A)

昭60—12764

① Int. Cl.⁴

識別記号

庁内整理番号

④ 公開 昭和60年(1985)1月23日

H 01 L 27/14

6732—5F

29/76

6851—5F

H 04 N 5/335

6940—5C

発明の数 1

審査請求 未請求

(全 45 頁)

⑤ 光電変換装置

⑦ 発明者 田中信義

東京都世田谷区松原2の15の13

② 特 願 昭58—120756

⑧ 出 願 人 大見忠弘

② 出 願 昭58(1983)7月2日

仙台市米ヶ袋2—1—17—301

⑦ 発明者 大見忠弘

⑨ 代理人 弁理士 山下稔平

仙台市米ヶ袋2—1—17—301

明 細 書

1 発明の名称

光電変換装置

2 特許請求の範囲

1 互いに反対の導電型領域よりなる2つの主電極領域と、前記それぞれの主電極領域に隣接する前記それぞれの主電極領域とは反対の導電型領域よりなる2つの制御電極領域と、前記2つの制御電極領域の間に介在する高抵抗領域とよりなる受光用トランジスタにおいて、光励起により発生したエレクトロン・ホール対のうちホールを前記制御電極のうちの1つの制御電極領域に蓄積し、エレクトロンを他の制御電極領域に蓄積することを特徴とする光電変換装置。

3 発明の詳細な説明

本発明は光電変換装置に関する。

近年光電変換装置類に、固体撮像装置に関する研究が、半導体技術の進展と共に積極的に行なわれ、一部では実用化され始めている。

これらの固体撮像装置は、大きく分けるとCCD型とMOS型の2つに分類される。CCD型撮像装置は、MOSキャパシタ電極下にポテンシャルの井戸を形成し、光の入射により発生した電荷をこの井戸に蓄積し、読出し時には、これらのポテンシャルの井戸を、電極にかかるパルスにより順次動かして、蓄積された電荷を出力アンプ部まで転送して読出すという原理を用いている。またCCD型撮像装置の中には、受光部はpn接合ダイオード構造を使い、転送部はCCD構造で行なうというタイプのものもある。また一方、MOS型撮像装置は、受光部を構成するpn接合よりなるフォトダイオードの両々に光の入射により発生した電荷を蓄積し、読出し時には、それぞれのフォトダイオードに接続されたMOSスイッチン

ゲトランジスタを順次オンすることにより蓄積された電荷を出力アンプ部に送出するという原理を用いている。

CCD型撮像装置は、比較的簡単な構造をもち、また、発生し得る雑音からみても、最終段におけるフローティング・ディフュージョンよりなる電荷検出部の容量部だけがランダム雑音に寄与するので、比較的低雑音の撮像装置であり、低照度撮影が可能である。ただし、CCD型撮像装置を作るプロセス的制約から、出力アンプとしてMOS型アンプがオンチップ化されるため、シリコンとSiO₂膜との界面から側面上、目につきやすい1/f雑音が発生する。従って、低雑音とはいいながら、その性能に限界が存在している。また、高解像度化を図るためにセル数を増加させて高密度化すると、一つのポテンシャル井戸に蓄積できる最大の電荷量が減少し、ダイナミックレンジがとれなくなるので、今後、固体撮像装置が高解像度化されていく上で大きな問題となる。また、CCD型の撮像装置は、ポテンシャルの井戸

を順次動かしながら蓄積電荷を転送していくわけであるから、セルの一つに欠陥が存在してもそこで電荷転送がストップしたり、あるいは、移動に遅くなってしまい、製造歩留りが上がらないという欠点も有している。

これに対してMOS型撮像装置は、構造的にはCCD型撮像装置、特にフレーム転送型の装置に比較して少し複雑ではあるが、蓄積容量を大きくし得る様に構成でき、ダイナミックレンジを広くとれるという優位性をもつ。また、たとえセルの一つに欠陥が存在しても、X-Yアドレス方式のためその欠陥による他のセルへの影響がなく、製造歩留りの点には有利である。しかしながら、このMOS型撮像装置では、信号送出時に各フォトダイオードに配線容量が接続されるため、きわめて大きな信号電圧ドロップが発生し、出力電圧が下がってしまうこと、配線容量が大きく、これによるランダム雑音の発生が大きいこと、また各フォトダイオードおよび水平スキャン用のMOSスイッチングトランジスタの寄生容量のばらつき

による固定パターン雑音の記入等があり、CCD型撮像装置に比較して低照度撮影はむずかしいこと等の欠点を有している。

また、将来の撮像装置の高解像度化においては各セルのサイズが縮小され、蓄積電荷が減少していく。これに対しチップサイズから決まってくる配線容量は、たとえ線幅を細くしてもあまり下がらない。このため、MOS型撮像装置は、ますますS/N的に不利になる。

CCD型およびMOS型撮像装置は、以上の様な一長一短を有しながらも次第に実用化レベルに近づいてきてはいる。しかし、さらに将来必要とされる高解像度化を進めていくうえで本質的に大きな問題を有しているといえる。

それらの固体撮像装置に関し、特開昭58-15087の“半導体撮像装置”、特開昭58-157073の“半導体撮像装置”、特開昭58-185473の“半導体撮像装置”に新しい方式が提案されている。CCD型、MOS型の撮像装置が、光入射により発生した電荷を主電極（例えばMOSトランジスタのソー

ス）に蓄積するのに対して、ここで提案されている方式は、光入射により発生した電荷を、制御電極（例えばバイポーラ・トランジスタのベース、SIT（静電誘導トランジスタ）あるいはMOSトランジスタのゲート）に蓄積し、光により発生した電荷により、流れる電流をコントロールするという新しい考え方にもとづくものである。すなわち、CCD型、MOS型が、蓄積された電荷そのものを外部へ送出してくるのに対して、ここで提案されている方式は、各セルの増幅機能により電荷増幅してから蓄積された電荷を送出すわけであり、また見方を変えたとインピーダンス変換により低インピーダンス出力として送出すわけである。従って、ここで提案されている方式は、高出力、広ダイナミックレンジ、低雑音であり、かつ、光信号により励起されたキャリア（電荷）は制御電極に蓄積することから、非破壊的出しができる等のいくつかのメリットを有している。さらに将来の高解像度化に対しても可能性を有する方式であるといえる。

しかしながら、この方式は、基本的にX-Yアドレス方式であり、上記公報に記載されている素子構造は、従来のMOS型画像装置の各セルにバイポーラトランジスタ、SITトランジスタ等の増幅素子を複合化したものを基本構成としている。そのため、比較的複雑な構造をしており、高解像化の可能性を有しながらも、そのままでは高解像化には限界が存在する。

本発明は、各セルに増幅機能を有するもきわめて簡単な構造であり、将来の高解像化にも十分対応しうる新しい光電変換装置を提供することを目的とする。

かかる目的は、互いに反対の導電型領域よりなる2つの主電極領域と、前記それぞれの主電極領域に隣接する前記それぞれの主電極領域とは反対の導電型領域よりなる2つの側電極領域と、前記2つの側電極領域の間に介在する高抵抗領域とよりなる受光用トランジスタにおいて、光増起により発生したエレクトロン・ホール対のうちホールを前記側電極領域のうちの1つの側電極領域

に蓄積し、エレクトロンを他の側電極領域に蓄積することを特徴とする光電変換装置により達成される。

以下に本発明の実施例を図面を用いて詳細に説明する。

第1図は、本発明の一実施例に係る光電変換装置を構成する光センサセルの基本構造および動作を説明する図である。

第1図(a)は、光センサセルの平面図を、第1図(b)は、第1図(a)平面図のA-A'部分の断面図を、第1図(c)は、その等価回路をそれぞれ示す。なお、各部位において第1図(a),(b),(c)に共通するものについては同一の番号をつけている。

第1図では、行列配置方式の平面図を示したが、本水平向解像度を高くするために、画素ずらし方式(補間配置方式)にも配置できることはもちろんのことである。

この光センサセルは、第1図(a),(b)に示すごとく、

リン(P)、アンチモン(Sb)、ヒ素(As)等の不純物をドーピングしてn型又はn⁺型とされたシリコン基板1の上に、通常PSG膜等で構成され

るバシベーション膜2；

シリコン酸化膜(SiO₂)より成る絶縁層化膜3；

となり合う光センサセルとの間を電気的に絶縁するためのSiO₂、あるいはSi₃N₄等よりなる絶縁膜又はポリシリコン膜等で構成される素子分離領域4；

エピタキシャル技術等で形成される不純物濃度の低いn⁺領域5；

その上の例えば不純物拡散技術又はイオン注入技術を用いてボロン(B)等の不純物をドーピングしたバイポーラトランジスタのベースとなるp領域6；

不純物拡散技術、イオン注入技術等で形成されるバイポーラトランジスタのエミッタとなるn⁺領域7；

信号を外部へ取出すための、例えばアルミニウム(Al)、Al-Si、Al-Cu-Si等の導電材料で形成される配線8；

絶縁膜3を通して、浮遊状態になされたp領域

6 にパルスを加えるための電極 9 ;

その配線 10 ;

基板 1 の裏面にオーミックコンタクトをとるために不純物拡散技術等で形成された不純物濃度の高い n^+ 領域 11 ;

基板の電位を与える、すなわちバイポーラトランジスタのコレクタ電位を与えるためのアルミニウム等の導電材料で形成される電極 12 ;
より構成されている。

なお、第 1 図(a) の 19 は n^+ 領域 7 と配線 8 の接続をとるためのコンタクト部分である。又配線 8 および配線 10 の交差する部分はいわゆる 2 層配線となっており、 SiO_2 等の絶縁材料で形成される絶縁領域で、それぞれ互いに絶縁されている。すなわち、金属の 2 層配線構造になっている。

第 1 図(c) の等価回路のコンデンサ C_{ox13} は電極 9、絶縁膜 3、p 領域 6 の MOS 構造より構成され、又バイポーラトランジスタ 14 はエミッタとしての n^+ 領域 7、ベースとしての p 領域

6、不純物濃度の小さい n^- 領域 5、コレクタとしての n 又は n^+ 領域 1 の各部分より構成されている。これらの図面から明らかなように、p 領域 6 は浮遊領域になされている。

第 1 図(c) の第 2 の等価回路は、バイポーラトランジスタ 14 をベース・エミッタの接合容量 C_{be15} 、ベース・エミッタの p n 接合ダイオード D_{be16} 、ベース・コレクタの接合容量 C_{bc17} 、ベース・コレクタの p n 接合ダイオード D_{bc18} を用いて表現したものである。

以下、光センサセルの基本動作を第 1 図を用いて説明する。

この光センサセルの基本動作は、光入射による電荷蓄積動作、読出し動作およびフレッシュ動作より構成される。電荷蓄積動作においては、例えばエミッタは、配線 8 を通して接地されコレクタは配線 12 を通して正電位にバイアスされている。またベースは、あらかじめコンデンサ C_{ox13} に、配線 10 を通して正のパルス電圧を加えることにより負電位、すなわち、エミッタ

7 に対して逆バイアス状態にされているものとする。この C_{ox13} にパルスを加えてベース 6 を負電位にバイアスする動作については、後にリフレッシュ動作の説明のとき、くわしく説明する。

この状態において、第 1 図に示す様に光センサセルの表面から光 20 が入射してくると、半導体内部において電子・ホール対が発生する。この内、電子は、 n 領域 1 が正電位にバイアスされているので n 領域 1 側に流れだしていつてしまうが、ホールは p 領域 6 にどんどん蓄積されていく。このホールの p 領域への蓄積により p 領域 6 の電位は次第に正電位に向かって変化していく。

第 1 図(a),(b) でも光センサセルの受光面 F 面は、ほとんど p 領域で占られており、 n^+ 領域 7 となっている。当然のことながら、光により励起される電子・ホール対濃度は表面に近い程大きい。このため p 領域 6 中にも多くの電子・ホール対が光により励起される。p

領域中に光励起された電子が再結合することなく p 領域 6 からただちに流れ出て、 n 領域に吸収されるような構造にしておけば、p 領域 6 で励起されたホールはそのまま蓄積されて、p 領域 6 を正電位方向に変化させる。p 領域 6 の不純物濃度が均一になされている場合には、光で励起された電子は拡散で、p 領域 6 と n^- 領域 5 との p n 接合部まで流れ、その後は n^- 領域に加わっている強い電界によるドリフトで n コレクタ領域 1 に吸収される。もちろん、p 領域 6 内の電子の走行を拡散だけで行なってもよいわけであるが、表面から内部に行くほど p ベースの不純物濃度が減少するように構成しておけば、この不純物濃度差により、ベース内に内部から表面に向う電界 E_d 、

$$E_d = \frac{1}{W_0} \cdot \frac{k}{q} \cdot T \cdot \ln \frac{N_{As}}{N_{Ai}}$$

が発生する。ここで、 W_0 は p 領域 6 の光入射側表面からの深さ、 k はボルツマン定数、 T は絶対温度、 q は単位電荷、 N_{As} は p ベース領域 6 の表面不純物濃度、 N_{Ai} は p 領域 6 の n^- 領域 5 領域

5との界面における不純物濃度である。

ここで、 $E_{As}/N_{As} > 3$ とすれば、p領域6内の電子の走行は、拡散よりはドリフトにより行なわれるようになる。すなわち、p領域6内に光により励起されるキャリアを信号として有効に動作させるためには、p領域6の不純物濃度は光入射側表面から内部に向かって減少しているようになっていることが望ましい。拡散でp領域6を形成すれば、その不純物濃度は光入射側表面にくらべ内部に行くほど減少している。

センサセルの受光面下の一部は、n⁺領域7により占められている。n⁺領域7の深さは、通常0.2～0.3 μm程度、あるいはそれ以下に設計されるから、n⁺領域7で吸収される光の量は、もともとあまり多くはないのでそれ程問題はない。ただ、短波長側の光、特に青色光に対しては、n⁺領域7の存在は感度低下の原因になる。n⁺領域7の不純物濃度は通常 $1 \times 10^{19} \text{ cm}^{-3}$ 程度あるいはそれ以上に設計される。こうした高濃度に不純物がドーピングされたn⁺領域7におけるホールの

拡散距離は0.15～0.2 μm程度である。したがって、n⁺領域7内で光励起されたホールを有効にp領域6に渡し込むには、n⁺領域7も光入射側表面から内部に向かって不純物濃度が減少する構造になっていることが望ましい。n⁺領域7の不純物濃度分布が上記の様になっていれば、光入射側表面から内部に向う強いドリフト電界が発生して、n⁺領域7に光励起されたホールはドリフトによりただちにp領域6に流れ込む。n⁺領域7、p領域6の不純物濃度がいずれも光入射側表面から内部に向かって減少するように構成されていれば、センサセルの光入射側表面側に存在するn⁺領域7、p領域6において光励起されたキャリアはすべて光信号として有効に働くのである。 $\lambda \times \lambda$ はPを高濃度にドーピングしたシリコン酸化膜あるいはポリシリコン膜からの不純物拡散により、このn⁺領域7を形成すると、上記に述べたような望ましい不純物傾斜をもつn⁺領域を得ることが可能である。

最終的には、ホールの蓄積によりベース電位は

エミッタ電位まで変化し、この場合は接地点位まで変化して、そこでクリップされることになる。より厳密に言うと、ベース・エミッタ間が順方向に偏くバイアスされて、ベースに蓄積されたホールがエミッタに流出し始める電圧でクリップされる。つまり、この場合の光センサセルの飽和電位は、最初にp領域6を自電位にバイアスしたときのバイアス電位と接地点位との電位差で略々与えられるわけである。n⁺領域7が接地されず、浮遊状態において光入力によって発生した電荷の蓄積を行なう場合には、p領域6はn領域1と略々同電位まで電荷を蓄積することができる。

以上は電荷蓄積動作の定性的な概略説明であるが、以下に少し具体的かつ定量的に説明する。

この光センサセルの分光感度分布は次式で与えられる。

$$S(\lambda) = \frac{\lambda}{1.24} \cdot \exp(-\alpha x) \times (1 - \exp(-\alpha y)) \cdot T \quad [\text{A/W}]$$

但し、 λ は光の波長[μm]、 α はシリコン結晶中での光の減衰係数[μm⁻¹]、 x は半導体表面

における、再結合損失を起こし感度に寄与しない“dead layer”(不感領域)の厚さ[μm]、 y はエビ層の厚さ[μm]、 T は透過率すなわち、入射してくる光量に対して反射等を考慮して有効に半導体中に入射する光量の割合をそれぞれ示している。この光センサセルの分光感度 $S(\lambda)$ および放射照度 $E_e(\lambda)$ を用いて光電流 I_p は次式で計算される。

$$I_p = \int_0^\infty S(\lambda) \cdot E_e(\lambda) \cdot d\lambda \quad [\mu\text{A}/\text{cm}^2]$$

但し放射照度 $E_e(\lambda)$ [μW・cm⁻²・nm⁻¹]は次式で与えられる。

$$E_e(\lambda) = \frac{E_v \cdot P(\lambda)}{6.80 \int_0^\infty V(\lambda) P(\lambda) \cdot d\lambda} \quad [\mu\text{W} \cdot \text{cm}^{-2} \cdot \text{nm}^{-1}]$$

但し E_v はセンサの受光面の照度[Lux]、 $P(\lambda)$ はセンサの受光面に入射している光の分光分布、 $V(\lambda)$ は人間の目の比較速度である。

これらの式を用いると、エビ層の厚さ4 μmをもつ光センサセルでは、A光源(2854°K)で照射され、センサ受光面照度が1[Lux]のとき、

約 2.8 mA/cm^2 の光電流が流れ、入射してくる光子の数あるいは発生する電子・ホール対の数は $1.8 \times 10^{12} \text{ ケ/cm}^2 \cdot \text{sec}$ 程度である。

④ この時、光により励起されたホールがベースに蓄積することにより発生する電位 V_p は $V_p = Q/C$ によって与えられる。Qは蓄積されるホールの電荷量であり、Cは C_{be15} と C_{bc17} を加算した接合容量である。

いま、 n^+ 領域7の不純物濃度を $1.0 \times 10^{18} \text{ cm}^{-3}$ 、 p 領域8の不純物濃度を $5 \times 10^{18} \text{ cm}^{-3}$ 、 n^+ 領域5の不純物濃度を 10 cm^{-12} 、 n^+ 領域7の面積を $1.6 \mu\text{m}^2$ 、 p 領域6の面積を $54 \mu\text{m}^2$ 、 n^+ 領域5の厚さを $3 \mu\text{m}$ にしたときの接合容量は、約 0.014 pF 位になり、一方、 p 領域6に蓄積されるホールの割合は、蓄積時間 $1/80 \text{ sec}$ 、有効受光面積、すなわち p 領域6の面積から電極8および9の面積を引いた面積を $50 \mu\text{m}^2$ 程度とすると、 1.7×10^4 ケとなる。従って光入射により発生する電位 V_p は 180 mV 位になる。

転送部の大きさにより制限され、どんどん低下してしまいうのに対し、本発明における光センサセルでは、先にも書いた様に、最初に p 領域6を負電位にバイアスした時のバイアス電圧により飽和電圧は決まるわけであり、大きな飽和電圧を確保することができる。

以上の様にして p 領域8に蓄積された電荷により発生した電圧を外部へ読出す動作について次に説明する。

読出し動作状態では、エミッタ、配線8は浮遊状態に、コレクターは正電位 V_{cc} に保持される。第2図に等価回路を示す。今、光を照射する前に、ベース8を負電位にバイアスした時の電位を $-V_b$ とし、光照射により発生した蓄積電圧を V_p とすると、ベース電位は、 $-V_b + V_p$ なる電位になっている。この状態で配線10を通して電極9に読出し用の正の電圧 V_o を印加すると、この正の電位 V_o は酸化膜容量 C_{ox13} とベース・エミッタ間接合容量 C_{be15} 、ベース・コレクタ間接合容量 C_{bc17} により容量分極され、ベースに

ここで注目すべきことは、高解像度化され、セルサイズが縮小化されていった時に、一つの光センサセルあたりに入射する光量が減少し、蓄積電荷量Qが共に減少していくが、セルの縮小化に伴ない接合容量もセルサイズに比例して減少していくので、光入射により発生する電位 V_p はほぼ一定にたもたれるということである。これは本発明における光センサセルが第1図に示すごとく、きわめて簡単な構造をしており有効受光面がきわめて大きくとれる可能性を有しているからである。

インターラインタイプのCCDの場合と比較して本発明における光電変換装置が有利な理由の一つはここにあり、高解像度化にともない、インターラインタイプのCCD型画像装置では、転送する電荷量を確保しようとする転送部の面積が相対的に大きくなり、このため有効受光面が減少するので、感度、すなわち光入射による発生電圧が減少してしまうことになる。また、インターラインタイプのCCD型画像装置では、飽和電圧が

は電圧

$$\frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_o$$

が加算される。従ってベース電位は

$$-V_b + V_p + \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_o$$

となる。ここで、

$$-V_b + \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_o = 0$$

となる条件が成立するようにしておくと、ベース電位は光照射により発生した蓄積電圧 V_p そのものとなる。このようにしてエミッタ電位に対してベース電位が正方向にバイアスされると、エレクトロンは、エミッタからベースに注入され、コレクタ電位が正電位になっているので、ドリフト電界により加速されて、コレクタに到達する。この時に流れる電流は、次式で与えられる。

$$i = \frac{A_j \cdot q \cdot D_n \cdot n_{p0}}{W_p} \left(1 + \ln \frac{N_{Ac}}{N_{Ae}} \right) \times \left\{ \exp \frac{q}{kT} (V_p - V_o) - 1 \right\}$$

但し A_j はベース・エミッタ間の接合面積、 q

は単位電荷量 (1.6×10^{-19} クーロン)、 D_n はベース中における電子の拡散定数、 n_{pe} はpベースのエミッタ端における少数キャリアとしての電子濃度、 W_b はベース幅、 N_{Ae} はベースのエミッタ端におけるアクセプタ濃度、 N_{Ac} はベースのコレクタ端におけるアクセプタ濃度、 k はボルツマン定数、 T は絶対温度、 V_e はエミッタ電位である。

この電流は、エミッタ電位 V_e がベース電位、すなわちここでは光照射により発生した蓄積電圧 V_p に等しくなるまで流れることは上式から明らかである。この時エミッタ電位 V_e の時間的变化は次式で計算される。

$$C_s = \frac{dV_e}{dt} =$$

$$i = \frac{A_j \cdot q \cdot D_n \cdot n_{pe}}{W_b} \left(1 + \ln \frac{N_{Ae}}{N_{Ac}} \right)$$

$$\times \left\{ \exp \frac{q}{kT} (V_p - V_e) - 1 \right\}$$

但し、ここで配線容量 C_s はエミッタに接続されている配線Bのもつ容量21である。

一定時間の後、電極9に印加していた V_b をゼロボルトにもどし、流れる電流を停止させたときの蓄積電圧 V_p に対する、読出し電圧、すなわちエミッタ電位の関係を示す。但し、第4図(a)では、読出し電圧はバイアス電圧成分による読出し時間に依存する一定の電位が必ず加算されてくるがそのゲタ分をさし引いた値をプロットしている。電極9に印加している正電圧 V_b をゼロボルトにもどした時には、印加したときとは逆に

$$-V_b + \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_b = 0$$

なる電圧がベース電位に加算されるので、ベース電位は、正電圧 V_b を印加する前の状態、すなわち $-V_b$ になり、エミッタに対し逆バイアスされるので電流の流れが停止するわけである。第4図(a)によれば100ns程度以上の読出し時間(すなわち V_b を電極9に印加している時間)をとれば、蓄積電圧 V_p と読出し電圧は4桁程度の精度にわたって直線性は確保され、高速の読出しが可能であることを示している。第4図(a)で、45°の線は読出しに十分な時間をかけた場合の結果で

第3図は、上式を用いて計算したエミッタ電位の時間変化の一例を示している。

第3図によればエミッタ電位がベース電位に等しくなるためには、約1μ秒を要することになる。これはエミッタ電位 V_e が V_p に近くなるあまり電流が流れなくなること起因しているわけである。したがって、これを解決する手段は、先に電極9に正電圧 V_b を印加するとき

$$-V_b + \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_b = 0$$

なる条件を設定したが、この条件の代わりに

$$-V_b + \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_b = V_{bias}$$

なる条件を入れ、ベース電位を V_{bias} だけ、余分に順方向にバイアスしてやる方法が考えられる。この時に流れる電流は次式で与えられる。

$$i = \frac{A_j \cdot q \cdot D_n \cdot n_{pe}}{W_b} \left(1 + \ln \frac{N_{Ae}}{N_{Ac}} \right)$$

$$\times \left\{ \exp \frac{q}{kT} (V_p + V_{bias} - V_e) - 1 \right\}$$

第4図(a)に、 $V_{bias} = 0.6$ Vとした場合、ある

の線は読出しに十分な時間をかけた場合の結果であり、上記の計算例では、配線Bの容量 C_s を4pFとしているが、これは $C_{be} + C_{bc}$ の接合容量の0.014pFと比較して約300倍も大きいにもかかわらず、p領域Bに発生した蓄積電圧 V_p が何らの減衰も受けず、かつ、バイアス電圧の効果により、きわめて高速に読出されていることを第4図(a)は示している。これは上記構成に係る光センサセルのもつ増幅機能、すなわち電荷増幅機能が有効に働いているからである。

これに対して従来のMOS型画像装置では、蓄積電圧 V_p は、このような読出し過程において配線容量 C_s の影響で $C_j \cdot V_p / (C_j + C_s)$ (但し C_j はMOS型画像装置の受光部のpn接合容量) となり、2桁位読出し電圧値が下がってしまうという欠点を有していた。このためMOS型画像装置では、外部へ読出するためのスイッチングMOSトランジスタの寄生容量のばらつきによる固定パターン雑音、あるいは配線容量すなわち出力容量が大きいことにより発生するランダム雑

音が大きく、S/N比がとれないという問題があったが、第1図(a),(b),(c)で示す構成の光センサセルでは、p領域6に発生した蓄積電圧そのものが外部に放出されるわけであり、この電圧はかなり大きいので固定パターン雑音、出力容量に起因するランダム雑音が相対的に小さくなり、きわめてS/N比の良い信号を得ることが可能である。

先に、バイアス電圧 V_{bias} を 0.6 V に設定したとき、4桁程度の直線性が 100 nsec 程度の高速読み出し時間で得られることを示したが、この直線性および読み出し時間とバイアス電圧 V_{bias} の関係を実験した結果をさらに詳しく、第4図(b)に示す。

第4図(b)において横軸はバイアス電圧 V_{bias} であり、また、縦軸は読み出し時間をとっている。またパラメータは、蓄積電圧が 1 mV のときに、読み出し電圧が 1 mV の 80%、90%、95%、98% になるまでの時間依存性を示している。第4図(a)に示される様に、蓄積電圧 1 mV において、それぞれ 80%、90%、95%、98% に

なっている時は、それ以上の蓄積電圧では、さらに良い値を示していることは明らかである。

この第4図(b)によれば、バイアス電圧 V_{bias} が 0.6 V では、読み出し電圧が蓄積電圧の 80% になるのは読み出し時間が 0.12 μ s、90% になるのは 0.27 μ s、95% になるのは 0.54 μ s、98% になるのは 1.4 μ s であるのがわかる。また、バイアス電圧 V_{bias} を 0.8 V より大きくすれば、さらに高速の読み出しが可能であることを示している。この様に、撮像装置の全体の設計から読み出し時間および必要な直線性が決定されると、必要とされるバイアス電圧 V_{bias} が第4図(b)のグラフを用いることにより決定することができる。

上記構成に係る光センサセルのもう一つの利点は、p領域6に蓄積されたホールはp領域6におけるエレクトロンとホールの再結合確率がきわめて小さいことから非破壊的に読み出し可能なことである。すなわち読み出し時に電極9に印加していた電圧 V_p をゼロボルトにもどした時、p領域6の電位は電圧 V_p を印加する前の逆バイアス状態に

なり、光照射により発生した蓄積電圧 V_p は、新しく光が照射されない限り、そのまま保存されるわけである。このことは、上記構成に係る光センサセルを光電変換装置として構成したときに、システム動作上、新しい機能を提供することができることを意味する。

このp領域6に蓄積電圧 V_p を保持できる時間は、きわめて長く、最大の保持時間は、むしろ、場合の空乏層中において熱的に発生する暗電流によって制限を受ける。すなわち、この熱的に発生する暗電流により光センサセルが飽和してしまうからである。しかしながら、上記構成に係る光センサセルでは、空乏層の広がっている領域は、低不純物濃度領域であるn⁺領域5であり、このn⁺領域5は $10^{17} \text{ cm}^{-3} \sim 10^{18} \text{ cm}^{-3}$ 程度と、きわめて不純物濃度が低いため、その結晶性が良好であり、MOS型、CCD型撮像装置に比較して熱的に発生するエレクトロン・ホール対は少ない。このため、暗電流は、他の従来の装置に比較して小さい。すなわち、上記構成に係る光センサセル

は本質的に暗電流雑音の小さい構造をしているわけである。

次いでp領域6に蓄積された電荷をリフレッシュする動作について説明する。

上記構成に係る光センサセルでは、すでに述べたごとく、p領域6に蓄積された電荷は、読み出し動作では消滅しない。このため新しい光情報を入力するためには、前に蓄積されていた電荷を消滅させるためのリフレッシュ動作が必要である。また同時に、浮遊状態になされているp領域6の電位を所定の負電圧に帯電させておく必要がある。

上記構成に係る光センサセルでは、リフレッシュ動作も読み出し動作と同様、配線10を通して電極9に正電圧を印加することにより行なう。このとき、配線8を通してエミッタを接地する。コレクタは、電極12を通して接地又は正電位にしておく。第5図にリフレッシュ動作の等価回路を示す。但しコレクタ側を接地した状態の例を示している。

この状態で正電圧 V_{an} なる電圧が電極 9 に印加されると、ベース 2 には、酸化膜容量 C_{ox} 、ベース・エミッタ間接合容量 C_{be15} 、ベース・コレクタ間接合容量 C_{bc17} の容量分路により、

$$\frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be15} + C_{bc17}} \cdot V_{an}$$

なる電圧が、前の読み出し動作のときと同様瞬時的にかかる。この電圧により、ベース・エミッタ間接合ダイオード D_{be16} およびベース・コレクタ間接合ダイオード D_{bc18} は順方向バイアスされて導通状態となり、電流が流れ始め、ベース電位は次第に低下していく。

この時、浮遊状態にあるベースの電位 V の変化は近似的に次式で表わされる。

$$(C_{be15} + C_{bc17}) \frac{dV}{dt} = - (i_1 + i_2)$$

但し、

$$i_1 = A_b \left(\frac{q D_p p_{n0}}{L_p} + \frac{q D_n n_{p0}}{W_p} \right) \times \left\{ \exp \left(\frac{q}{k T} V \right) - 1 \right\}$$

の内、 $q \cdot D_p \cdot p_{n0} / L_p$ はホールによる電流、すなわちベースからホールがコレクタ側へ流れだす成分を示している。このホールによる電流が流れやすい構造に上記構成に係る光センサセルでは、コレクタの不純物濃度は、通常のバイポーラトランジスタに比較して少し低めに設計される。

この式を用いて計算した、ベース電位の時間依存性の一例を第 6 図に示す。横軸は、リフレッシュ電圧 V_{an} が電極 9 に印加された時間からの時間経過すなわちリフレッシュ時間を、縦軸は、ベース電位をそれぞれ示す。また、ベースの初期電位をパラメータにしている。ベースの初期電位とは、リフレッシュ電圧 V_{an} が加わった瞬間に、浮遊状態にあるベースが示す電位であり、 V_{an} 、 C_{ox} 、 C_{be15} 、 C_{bc17} 及びベースに蓄積されている電荷によって定まる。

この第 6 図をみれば、ベースの電位は初期電位によらず、ある時間経過後には必ず、片対数グラフ上で一つの直線にしたがって下がっていく。

$$i_2 = A_e \frac{q D_n n_{p0}}{W_p} \times \left\{ \exp \left(\frac{q}{k T} V \right) - 1 \right\}$$

i_1 はダイオード D_{be16} を流れる電流、 i_2 はダイオード D_{bc18} を流れる電流である。 A_b はベース面積、 A_e はエミッタ面積、 D_p はコレクタ中におけるホールの拡散定数、 p_{n0} はコレクタ中における熱平衡状態のホール濃度、 L_p はコレクタ中におけるホールの平均自由行程、 n_{p0} はベース中における熱平衡状態での電子濃度である。 i_1 で、ベース側からエミッタへのホール注入による電流は、エミッタの不純物濃度がベースの不純物濃度にくらべて充分高いので、無視できる。

上に示した式は、段階接合近似のものであり実際のデバイスでは段階接合からはずれており、又ベースの厚さが薄く、かつ複雑な濃度分布を有しているので厳密なものではないが、リフレッシュ動作をかなりの近似で説明可能である。

上式中のベース・コレクタ間に流れる電流 i_2

第 6 図(b) に、リフレッシュ時間に対するベース電位変化の実験値を示す。第 6 図(a) に示した計算例に比較して、この実験で用いたテストデバイスは、ディメンションがかなり大きいため、計算例とはその絶対値は一致しないが、リフレッシュ時間に対するベース電位変化が片対数グラフ上で直線的に変化していることが実証されている。この実験例ではコレクタおよびエミッタの両方を接地したときの値を示している。

今、光照射による蓄積電圧 V_p の最大値を 0.4 [V]、リフレッシュ電圧 V_{an} によりベースに印加される電圧 V を 0.4 [V] とすると、第 6 図に示すごとく初期ベース電位の最大値は 0.8 [V] となり、リフレッシュ電圧印加後 10 [sec] 後には直線に沿ってベース電位が下がりはじめ、10³ [sec] 後には、光があたらなかった時、すなわち初期ベース電位が 0.4 [V] のときの電位変化と一致する。

p 領域 6 が、MOS キャパシタ C_{ox} を通して正電圧をある時間印加し、その正電圧を除去すると

負電位に帯電する仕方には、2通りの仕方がある。一つは、p領域6から正電荷を持つホールが、主として接地状態にあるn領域1に流れ出すことによって、負電荷が蓄積される動作である。p領域6からホールが、n領域1に一方的に流れ、n領域1の電子があまりp領域6内に流れ込まないようにするためには、p領域6の不純物密度をn領域1の不純物密度より高くしておけばよい。一方、n領域7やn領域1からの電子が、p領域6に流れ込み、ホールと再結合することによって、p領域6に負電荷が蓄積する動作も行なえる。この場合には、n領域1の不純物密度はp領域6より高くなされている。p領域6からホールが流出することによって、負電荷が蓄積する動作の方が、p領域6ベースに電子が流れ込んでホールと再結合することにより負電荷が蓄積する動作よりはるかに速い。しかし、これまでの実験によれば、電子をp領域6に流し込むリフレッシュ動作でも、光電変換装置の動作に対しては、十分に速い時間応答を示すことが確認されている。

としたが、この電圧 V_A を $0.8[V]$ とすれば、上記、過渡的リフレッシュモードは、第6図によれば、 $1[nsec]$ でおこり、きわめて高速にリフレッシュすることができる。完全リフレッシュモードで動作させるか、過渡的リフレッシュモードで動作させるかの選択は光電変換装置の使用目的によって決定される。

この過渡的リフレッシュモードにおいてベースに残る電圧を V_e とすると、リフレッシュ電圧 V_{an} を印加後、 V_{an} をゼロボルトにもどす瞬間の過渡的状态において、

$$V_e = \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_{an}$$

なる自電圧がベースに加算されるので、リフレッシュパルスによるリフレッシュ動作後のベース電位は

$$V_e = \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_{an}$$

となり、ベースはエミッタに対して逆バイアス状態になる。

先に光により励起されたキャリアを蓄積する需

る。

上記構成に係る光センサセルをXY方向に多数ならべて光電変換装置を構成したとき、両像により各センサセルで、蓄積電圧 V_p は、上記の例では $0 \sim 0.4[V]$ の間でばらついているが、リフレッシュ電圧 V_{an} を印加後 $10^{-4}[sec]$ には、全てのセンサセルのベースには約 $0.3[V]$ 程度の一定電圧は残るものの、両像による蓄積電圧 V_p の変化分は全て消えてしまうことがわかる。すなわち、上記構成に係る光センサセルによる光電変換装置では、リフレッシュ動作により全てのセンサセルのベース電位をゼロボルトまで持っていく完全リフレッシュモードと（このときは第6図(a)の例では $10[sec]$ を要する）、ベース電位にはある一定電圧は残るものの蓄積電圧 V_p による変動成分が消えてしまう過渡的リフレッシュモードの2つが存在するわけである（このときは第6図(b)の例では、 $10[\mu sec] \sim 10[sec]$ のリフレッシュパルス）。以上の例では、リフレッシュ電圧 V_{an} によりベースに印加される電圧 V を $0.4[V]$

積動作のとき、蓄積状態ではベースは逆バイアス状態で行なわれるという説明をしたが、このリフレッシュ動作により、リフレッシュおよびベースを逆バイアス状態に持っていくことの2つの動作が同時に行なわれるわけである。

第6図(c)にリフレッシュ電圧 V_{an} に対するリフレッシュ動作後のベース電位

$$V_e = \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_{an}$$

の変化の実験値を示す。パラメータとして C_{ox} の値を $5pF$ から $100pF$ までとっている。丸印は実験値であり、実線は

$$V_e = \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_{an}$$

より計算される計算値を示している。このとき $V_e = 0.52V$ であり、また、 $C_{bc} + C_{be} = 4pF$ である。但し観測用オシロスコープのブロード帯域 $13pF$ が $C_{bc} + C_{be}$ に並列に接続されている。この様に、計算値と実験値は完全に一致しており、リフレッシュ動作が実験的にも確認されている。

以上のリフレッシュ動作においては、第5図に示す様に、コレクタを接地したときの斜について説明したが、コレクタを正電位にした状態で行なうことも可能である。このときは、ベース・コレクタ間接合ダイオードDbe1Bが、リフレッシュパルスが印加されても、このリフレッシュパルスによりベースに印加される電位よりも、コレクタに印加されている正電位の方が大きいと非導通状態のままなので、電流はベース・エミッタ間接合ダイオードDbe1Bだけを通して流れる。このため、ベース電位の低下は、よりゆっくりしたものになるが、基本的には、前に説明したのと、まったく同様な動作が行なわれるわけである。

すなわち第5図(a)のリフレッシュ時間に対するベース電位の関係は、第6図(a)のベース電位が低下する時の斜めの直線が右側の方、つまり、より時間の要する方向へシフトすることになる。したがって、コレクタを接地した時と同じリフレッシュ電圧 V_{RH} を用いると、リフレッシュに時間を要することになるが、リフレッシュ電圧 V_{RH}

をわずかに高めてやればコレクタを接地した時と同様、高速のリフレッシュ動作が可能である。

以上が光入射による電荷蓄積動作、読出し動作、リフレッシュ動作よりなる上記構成に係る光センサセルの基本動作の説明である。

以上説明したごとく、上記構成に係る光センサセルの基本構造は、すでにあげた特開昭56-150878、特開昭56-157073、特開昭56-165473と比較してきわめて簡単な構造であり、将来の高密度微細化に十分対応できるとともに、それらのもつ優れた特徴である増幅機能からくる低雑音、高出力、広ダイナミックレンジ、非線形読出し等のメリットをそのまま保存している。

次に、以上説明した構成に係る光センサセルを、次に配列して構成した本発明の光電変換装置の実施例について図面を用いて説明する。

基本光センサセル構造を二次元的に 3×3 に配列した光電変換装置の四隅構成図を第7図に示す。

すでに説明した点線でかこまれた基本光センサセル30（この時バイポーラトランジスタのコレクタは基版および基板電極に接続されることを示している）、読出しパルスおよびリフレッシュパルスを印加するための水平ライン31、31'、31''、読出しパルスを発生させるための垂直シフトレジスタ32、垂直シフトレジスタ32と水平ライン31、31'、31''の間のバッファMOSトランジスタ33、33'、33''、バッファMOSトランジスタ33、33'、33''のゲートにパルスを印加するための端子34、リフレッシュパルスを印加するためのバッファMOSトランジスタ35、35'、35''、そのゲートにパルスを印加するための端

子36、リフレッシュパルスを印加するための端子37、基本光センサセル30から蓄積電圧を読出すための垂直ライン38、38'、38''、各垂直ラインを選択するためのパルスを発生する水平シフトレジスタ39、各垂直ラインを開閉するためのゲート用MOSトランジスタ40、40'、40''、蓄積電圧をアンプ部に読出すための出力ライン41、読出し後に、出力ラインに蓄積した電荷をリフレッシュするためのMOSトランジスタ42、MOSトランジスタ42へリフレッシュパルスを印加するための端子43、出力信号を増幅するためのバイポーラ、MOS、FET、J-FET等のトランジスタ44、負荷抵抗45、トランジスタと電極を接続するための端子46、トランジスタの出力端子47、読出し動作において垂直ライン40、40'、40''に蓄積された電荷をリフレッシュするためのMOSトランジスタ48、48'、48''、およびMOSトランジスタ48、48'、48''のゲートにパルスを印加するための端子49によりこの光電変換

装置は構成されている。

この光電変換装置の動作について第7図および第8図に示すパルスタイミング図を用いて説明する。

第8図において、区間61はリフレッシュ動作、区間62は蓄積動作、区間63は読出し動作にそれぞれ対応している。

時刻1₁において、基板電位、すなわち光センサセル部のコレクタ電位64は、接地電位または正電位に保たれるが、第8図では接地電位に保たれているものを示している。接地電位又は正電位のいずれにしても、すでに説明した様に、リフレッシュに要する時間が異なってくるだけであり、基本動作に変化はない。端子49の電位65はhigh状態であり、MOSトランジスタ48、48'、48"は導通状態に保たれ、光センサセルは、垂直ライン38、38'、38"を通して接地されている。また端子36には、波形66のごとくバッファMOSトランジスタが導通する電圧が印加されており、全画面一括リフレッシュ

用バッファMOSトランジスタ35、35'、35"は導通状態となっている。この状態で端子37に波形67のごとくパルスが印加されると、水平ライン31、31'、31"を流して光センサセルのベースに電圧がかかり、すでに説明した様に、リフレッシュ動作に入り、それ以前に蓄積されていた電荷が、完全リフレッシュモード又は過渡的リフレッシュモードにしたがってリフレッシュされる。完全リフレッシュモードになるか又は過渡的リフレッシュモードになるかは波形67のパルス幅により決定されるわけである。

1₂時刻において、すでに説明したごとく、光センサセルのトランジスタのベースはエミッタに対して逆バイアス状態となり、次の蓄積区間62へ移る。このリフレッシュ区間61においては、図に示すように、他の印加パルスは全てlow状態に保たれている。

蓄積動作区間62においては、基板電圧、すなわちトランジスタのコレクタ電位波形64は正電位にする。これにより光照射により発生したエ

レクトロン・ホール対のうちのエレクトロンを、コレクタ側へ早く流してしまうことができる。しかし、このコレクタ電位を正電位に保つことは、ベースをエミッタに対して逆方向バイアス状態、すなわち負電位にして押込しているのが必要条件ではなく、接地電位あるいは若干負電位状態にして基本的な蓄積動作に変化はない。

蓄積動作状態においては、MOSトランジスタ48、48'、48"のゲート端子49の電位65は、リフレッシュ区間と同様、highに保たれ、各MOSトランジスタは導通状態に保たれる。このため、光センサセルのエミッタは垂直ライン38、38'、38"を通して接地されている。強い光の照射により、ベースにホールが蓄積され、飽和してくると、すなわちベース電位がエミッタ電位（接地電位）に対して順方向バイアス状態になってくると、ホールは垂直ライン38、38'、38"を通して流れ、そこでベース電位変化は停止し、はくわりのこととなる。したがって、垂直方向にのみ行う光センサセル

のエミッタが垂直ライン38、38'、38"により共通に接続されている、この様に垂直ライン38、38'、38"を接地しておくと、ブルーミング現象を生ずることはない。

このブルーミング現象をさける方法は、MOSトランジスタ48、48'、48"を非導通状態にして、垂直ライン38、38'、38"を浮遊状態にしても、基板電位、すなわちコレクタ電位64を若干負電位にしておき、ホールの蓄積によりベース電位が正電位方向に変化してきたとき、エミッタより先にコレクタ側の方へ流れだすようにすることにより達成することも可能である。

蓄積区間62に次いで、時刻1₃より読出し区間63になる。この時刻1₃において、MOSトランジスタ48、48'、48"のゲート端子49の電位65をlowにし、かつ水平ライン31、31'、31"のバッファMOSトランジスタ33、33'、33"のゲート端子の電位68をhighにし、それぞれのMOSトランジスタ

を導通状態とする。但し、このゲート端子34の電位G0をhighにするタイミングは、時刻1₁であることは必須条件ではなく、それより早い時刻であれば良い。

時刻1₂では、垂直シフトレジスタ32の出力のうち、水平ライン31に接続されたものが波形69のごとくhighとなり、このとき、MOSトランジスタ33が導通状態であるから、この水平ライン31に接続された3つの各光センサセルの読出しが行なわれる。この読出し動作はすでに前に説明した通りであり、各光センサセルのベース領域に蓄積された信号電荷により発生した信号電圧は、そのまま、垂直ライン38、38'、38"に現われる。このときの垂直シフトレジスタ32からのパルス電圧のパルス幅は、第4図に示した様に、蓄積電圧に対する読出し電圧が、十分な動作を保つ関係になるパルス幅に設定される。またパルス電圧は先に説明した様に、V_{DD}分だけエミッタに対して順方向バイアスがかかる様調整される。

容量に起因する信号電荷が残留しているのを、各垂直ライン38、38'、38"に接続されたMOSトランジスタ48、48'、48"を、そのゲート端子49に波形65で示される様にhighにして導通させ、この残留信号電荷をリフレッシュする。

次いで、時刻1₃において、垂直シフトレジスタ32の出力のうち、水平ライン31'に接続された出力が波形69'のごとくhighとなり、水平ライン31'に接続された各光センサセルの蓄積電圧が、各垂直ライン38、38'、38"に読出されるわけである。以下、順次前と同様の動作により、出力端子47から信号が読出される。

以上の説明においては、蓄積期間G2と読出し期間G3が明確に区別される様な応用分野、例えば最新研究開発が積極的に行なわれているスチルビデオに適用される動作状態について説明したが、テレビカメラの様に蓄積期間G2における動作と読出し期間G3における動作が同時に行なわ

れ、時刻1₁において、水平シフトレジスタ39の出力のうち、垂直ライン38に接続されたMOSトランジスタ40のゲートへの出力だけが波形70のごとくhighとなり、MOSトランジスタ40が導通状態となり、出力信号は出力ライン41を通して、出力トランジスタ44に入り、電流増幅されて出力端子47から出力される。この様に信号が読出された後、出力ライン41には配線容量に起因する信号電荷が残っているのを、時刻1₂において、MOSトランジスタ42のゲート端子43にパルス波形71のごとくパルスを印加し、MOSトランジスタ42を導通状態にして出力ライン41を接地して、この残留した信号電荷をリフレッシュしてやるわけである。以下同様にして、スイッチングMOSトランジスタ40'、40"を順次導通させて垂直ライン38'、38"の信号出力を読出す。この様にして水平に並んだ一ライン分の各光センサセルからの信号を読出した後、垂直ライン38、38'、38"には、出力ライン41と同様、その配線

れている様な応用分野に関しても、第8図のパルスタイミングを変更することにより適用可能である。但し、この時のリフレッシュは全画面一括リフレッシュではなく、一ライン毎のリフレッシュ機能が必要である。例えば、水平ライン31に接続された各光センサセルの信号が読出された後、時刻1₂において各垂直ラインに残留した電荷を除去するためMOSトランジスタ48、48'、48"を導通にするが、このとき水平ライン31にリフレッシュパルスを印加する。すなわち、波形69において時刻1₂においても時刻1₁と同様、パルス電圧、パルス幅、の異なるパルスを発生する様な構成の垂直シフトレジスタを使用することにより達成することができる。この様にダブルパルスの動作以外には、第7図の右側に設置した一括リフレッシュパルスを印加する機構の代りに、左側と同様の第2の垂直シフトレジスタを右側にも設け、タイミングを左側に設けられた垂直レジスタとずらせながら動作させることにより達成させることも可能である。

このときは、すでに説明した様な蓄積状態において、光センサセルのエミッタおよびコレクタの各電位を操作してブルーミングを押さえるという動作の自由度が少なくなる。しかし、基本動作の所で説明した様に、読出し状態では、ベースに V_{bias} なるバイアス電圧を印加したときに始めて高速読出しができる様な構成としているので、第3図のグラフからわかる様に、 V_{bias} を印加しない時に、光センサセルの飽和により、垂直ライン20、20'、20''に読れた信号電荷分はきわめてわずかであり、ブルーミング現象は、まったく問題にはならない。

また、スミア現象に対しても、本実施例に係る光電変換装置は、きわめて優れた特性を得ることができる。スミア現象は、CCD型画像装置、特にフレーム転送型においては、光の照射されている所を電荷転送されるという、動作および構造上発生する問題であり、インタライン型においては、特に長波長の光により半導体の深部で発生したキャリアが電荷転送部に蓄積されるために発

生する問題である。

また、MOS型画像装置においては、光センサセルに接合されたスイッチングMOSトランジスタのドレイン側に、やはり長波長の光により半導体深部で発生したキャリアが蓄積されるために生じる問題である。

これに対して本実施例に係る光電変換装置では、動作および構造上発生するスミア現象はまったくなく、また長波長の光により半導体深部で発生したキャリアが蓄積されるという現象もまったく生じない。但し、光センサセルのエミッタにおいて比較的表面近傍で発生したエレクトロンとホールのうち、エレクトロンが蓄積されるという現象が心配されるが、これは、一括リフレッシュ動作のときは蓄積動作状態において、エミッタが接地されているため、エレクトロンは蓄積されず、スミア現象が生じない。また通常のテレビカメラのとき応用されるラインリフレッシュ動作のときは、水平ブランキングの期間において、垂直ラインに蓄積電圧を送出す前に、垂直ラインを接

地してリフレッシュするので、この時同時にエミッタに水平走査期間に蓄積されたエレクトロンは読れ出してしまい、このため、スミア現象はほとんど発生しない。この様に、本実施例に係る光電変換装置では、その構造上および動作上、スミア現象はほとんど本質的に無視し得る程度しか発生せず、本実施例に係る光電変換装置の大きな利点の一つである。

また、蓄積動作状態において、エミッタおよびコレクタの各電位を操作して、ブルーミング現象を押さえるという動作について前に記述したが、これを利用して γ 特性を制御することも可能である。

すなわち、蓄積動作の途中において、一時的にエミッタまたはコレクタの電位をある一定の負電位にし、ベースに蓄積されたキャリアのうち、この負電位を平元するキャリア数より多く蓄積されているホールをエミッタまたはコレクタ側へ読出してしまおうという動作をさせる。これにより、蓄積電圧と入射光量に対する関係は、入射光量の小さいと

きはシリコン結晶のもつ $\gamma=1$ の特性を示し、大入射光量の大きい所では、 γ が1より小さくなる様な特性を示す。つまり、折線近似的に通常のテレビカメラで要求される $\gamma=0.45$ の特性をもたせることが可能である。蓄積動作の途中において上記動作を一度やれば一折線近似となり、エミッタ又はコレクタに印加する負電位を二度適宜変更して行なえば、二折線タイプの γ 特性を持たせることも可能である。

また、以上の実施例においては、シリコン基板上に共通コレクタとしているが通常バイポーラトランジスタのごとく埋込 π 領域を設け、各ライン毎にコレクタを分離させる様な構造としてもよい。

なお、実際の動作には第8図に示したパルスタイミング以外に、垂直シフトレジスタ32、水平シフトレジスタ39を駆動するためのクロックパルスが必要である。

第9図に出力信号に関する信号関係を示す。水平Ck80は、垂直ライン30、30'、

3B"の配線容量であり、容量C_{B1}は出力ライン41の配線容量をそれぞれ示している。また第9図右側の等価回路は、読出し状態におけるものであり、スイッチング用MOSトランジスタ40、40'、40"は導通状態であり、その導通状態における抵抗値を抵抗R_{B2}で示している。また増幅用トランジスタ44を抵抗R_{B3}および電流源44を用いた等価回路で示している。出力ライン41の配線容量に起因する電荷蓄積をリフレッシュするためのMOSトランジスタ42は、読出し状態では非導通状態であり、インピーダンスが高いため、右側の等価回路では省略している。

等価回路の各パラメータは、実際に構成する光電変換装置の大きさにより決定されるわけであるが、例えば、容量C_{B0}は約4 pF位、容量C_{B1}は約4 pF位、MOSトランジスタの導通状態の抵抗R_{B2}は3 KΩ程度、バイポーラトランジスタ44の電流増幅率は約100程度として、出力端子47において観測される出力信号

波形を計算した例を第10図に示す。

第10図において横軸はスイッチングMOSトランジスタ40、40'、40"が導通した期間からの時間[μs]を、縦軸は垂直ライン3B、3B'、3B"の配線容量C_{B0}に、各光センサセルから信号電荷が読出されて1ボルトの電圧がかかっているときの出力端子47に現われる出力電圧[V]をそれぞれ示している。

出力信号波形05は負荷抵抗R_{L45}が10 KΩ、R_{L6}は負荷抵抗R_{L45}が5 KΩ、R_{L7}は負荷抵抗R_{L45}が2 KΩのときのものであり、いずれにおいてもピーク値は、C_{B0}とC_{B1}の容量分限により0.5 V程度になっている。当然のことながら、負荷抵抗R_{L45}が大きい方が読出量は小さく、望ましい出力波形になっている。立ち上り時間は、上記のパラメータ値のとき、約20 nsecと高速である。スイッチングMOSトランジスタ40、40'、40"の導通状態における抵抗R_Bを小さくすることにより、および、配線容量C_B、C_Bを小さくすることにより、さら

に高速の読出しも可能である。

上記構成に係る光センサセルを利用した光電変換装置では、各光センサセルのもつ増幅機能により、出力に現れる電圧が大きいため、最終段の増幅アンプも、MOS型増幅装置に比較してかなり簡単なもので良い。上記例ではバイポーラトランジスタ1段のタイプのものを使用した例について説明したが、2段構成のもの等、他の方式を使うことも当然のことながら可能である。この例の様にバイポーラトランジスタを用いると、CCD増幅装置における最終段のアンプのMOSトランジスタから発生する両段11につきやすい1/f雑音の問題が、本実施例の光電変換装置では発生せず、きわめてS/N比の良い両段を得ることが可能である。

上に述べた様に、上記構成に係る光センサセルを利用した光電変換装置では、最終段の増幅アンプがきわめて簡単なもので良いことから、最終段の増幅アンプを一つだけ設ける第7図に示した実施例のごときタイプではなく、増幅アンプを複数設置して、一つの両段を複数に分割して読出す様な構成とすることも可能である。

第11図に、分割読出し方式の一例を示す。第11図に示す実施例は、水平方向を3分割とし最終段アンプを3つ設置した例である。基本的な動作は第7図の実施例および第8図のタイミング図を用いて説明したものと同様であるが、この第11図の実施例では、3つの等価な水平インジクタ100、101、102を設け、これらの始動パルスを加加するための端子103に始動パルスが入ると、1列目、(n+1)列目、(2n+1)列目(nは整数であり、この実施例では水平方向線素数は3n個である。)に接続された各センサセルの出力が同時に読出されることになる。次の時点では、2列目、(n+2)列

目、 $(2n+2)$ 列目が読出されることになる。

この実施例によれば、一本の水平ライン分を読出す時間が固定されている時は、水平方向のスキヤニング周波数は、一つの最終段アンプをつけた方式に比較して1/3の周波数で良く、水平シフトレジスターが簡単になり、かつ光電変換装置からの出力信号をアナログデジタル変換して、信号処理する様な用途には、高価のアナログ・デジタル変換器は不必要であり、分割読出し方式の大きな利点である。

第11図に示した実施例では、等価な水平シフトレジスターを3つ設けた方式であったが、同様な機能は、水平レジスター1つだけでももたせることが可能である。この場合の実施例を第12図に示す。

第12図の実施例は、第11図に示した実施例のうちの水平スイッチングMOSトランジスタと、最終段アンプの中間の部分だけを省いたものであり、他の部分は、第11図の実施例と同じで

あるから省略している。

この実施例では、1つの水平シフトレジスター104からの出力を1列目、 $(n+1)$ 列目、 $(2n+1)$ 列目のスイッチングMOSトランジスタのゲートに接続し、それらのラインを同時に読出す様にしている。次の時点では、2列目、 $(n+2)$ 列目、 $(2n+2)$ 列目が読出されるわけである。

この実施例によれば、各スイッチングMOSトランジスタのゲートへの配線は増加するものの、水平シフトレジスターとしては1つだけで動作が可能である。

第11図、12図の例では出力アンプを3個設けた例を示したが、この数はその目的に応じてさらに多くしてもよいことはもちろんである。

第11図、第12図の実施例ではいずれも、水平シフトレジスター、垂直シフトレジスターの駆動パルスおよびクロックパルスは省略しているが、これらは、他のリフレッシュパルスと同様、同一チップ内に設けたクロックパルス発生器ある

いは、他のチップ上に設けられたクロックパルス発生器から供給される。

この分割読出し方式では、水平ライン一括又は全画面一括リフレッシュを行なうと、 n 列目と $(n+1)$ 列目の光センサセル間では、わずかな時間差があり、これにより、垂直走査成分および信号成分に、わずかの不連続性が生じ、画像上目についてくる可能性も考えられるが、これは殆どおろそかであり、実用上問題はない。また、これが、許容限度以上になってきた場合でも、外部回路を用いて、それを補正することは、キョシ状態を発生させ、これと垂直走査成分との総和およびこれと信号成分の乗除算により行なう従来の補正技術を使用することにより容易に可能である。

この様な光電変換装置を用いて、カラー画像を撮像する時は、光電変換装置の上に、ストライプフィルターあるいは、モザイクフィルター等をオンチップ化したり、又は、別に作ったカラーフィルターを貼合せることによりカラー信号を得ることが可能である。

例としてR、G、Bのストライプ・フィルターを使用した時は、上記構成に係る光センサセルを利用した光電変換装置ではそれぞれ別々の最終段アンプよりR信号、G信号、B信号を得ることが可能である。これの一実施例を第13図に示す。この第13図も第12図と同様、水平レジスターのまわりだけを示している。他は第7図および第11図と同じであり、ただ1列目はRのカラーフィルター、2列目はGのカラーフィルター、3列目はBのカラーフィルター、4列目はRのカラーフィルターという様にカラーフィルターがついているものとする。第13図に示すごとく1列目、4列目、7列目-----の各垂直ラインは出力ライン110に接続され、これはR信号をとりだす。又2列目、5列目、8列目-----の各垂直ラインは出力ライン111に接続され、これはG信号をとりだす。又同様にして、3列目、6列目、9列目-----の各垂直ラインは出力ライン112に接続されB信号をとりだす。出力ライン110、111、112はそれぞれオンチップ

化されたリフレッシュ用MOSトランジスタおよび最終段アンプ、例えばエミッタフォロアタイプのバイポーラトランジスタに接続され、各カラー信号が別々に出力されるわけである。

本発明の他の実施例に係る光電変換装置を構成する光センサセルの他の例の基本構造および動作を説明するための図を第14図に示す。またその等価回路および全体の回路構成図を第15図(a)に示す。

第14図に示す光センサセルは、同一の水マスキャンパルスにより読出し動作、およびラインリフレッシュを同時に行なうことを可能とした光センサセルである。第14図において、すでに第1図で示した構成と異なる点は、第1図の場合水平ライン配線10に接続されるMOSキャパシタ電極9が一つだけであったものが上下に隣接する光センサセルの側にもMOSキャパシタ電極120が接続され、1つの光センサセルからみた時に、ダブルコンデンサタイプとなっていること、および図において上下に隣接する光センサセ

ルのエミッタ7、は2路配線にされた配線118、および配線121(第14図では、垂直ラインが1本に見えるが、絶縁層を介して2本のラインが配置されている)に交互に接続、すなわちエミッタ7はコンタクトホール19を通して配線118に、エミッタ8はコンタクトホール1を通して配線121にそれぞれ接続されていることが異なっている。

これは第15図(a)の等価回路をみるとより明らかとなる。すなわち、光センサセル152のベースに接続されたMOSキャパシタ150は水ザライン31に接続され、MOSキャパシタ151は水平ライン3に接続されている。また光センサセル152の図において下に隣接する光センサセル15のMOSキャパシタ15は共通する水ザライン3に接続されている。

光センサセル152のエミッタは垂直ライン38に、光センサセル15のエミッタは垂直ライン138に、光センサセル15のエミッタは垂直ライン38という様にそれぞれ交互に接続され

ている。

第15図(a)の等価回路では、以上述べた基本の光センサセル部以外で、第7図の回路構成と異なるのは、垂直ライン38をリフレッシュするためのスイッチングMOSトランジスタ40のほか垂直ライン138をリフレッシュするためのスイッチングMOSトランジスタ140、および垂直ライン38を選択するスイッチングMOSトランジスタ40のほか垂直ライン138を選択するためのスイッチングMOSトランジスタ140が追加され、また出力アンプ系が一つ増設されている。この出力系の構成は、各ラインをリフレッシュするためのスイッチングMOSトランジスタ40、および140が接続されている様な構成とし、さらに水マスキャン用のスイッチングMOSトランジスタを用いた第15図(b)に示す様に出力アンプを一つだけにする構成もまた可能である。第15図(b)では第15図(a)の垂直ライン選択および出力アンプ系の部分だけを示している。

この第14図の光センサセル及び第15図(a)に示す実施例によれば、次の様な動作が可能である。すなわち、今水ザライン31に接続された各光センサセルの読出し動作が終了し、テレビ動作における水ザランキンク期間にある時、垂直シフトレジスタ32からの出力パルスが水ザライン3に出力されるとMOSキャパシタ151を通して、読出しの終了した光センサセル152をリフレッシュする。このとき、スイッチングMOSトランジスタ40は導通状態にされ、垂直ライン38は接地されている。

また水ザライン3に接続されたMOSキャパシタ15を通して光センサセル15の出力が垂直ライン138に読出される。このとき当然のことながらスイッチングMOSトランジスタ140は非導通状態になされ、垂直ライン138は浮遊状態となっているわけである。この様に一つの垂直スキャンパルスにより、すでに読出しを終了した光センサセルのリフレッシュと、次のラインの光センサセルの読出しが同一のパルスで

同時的に行なうことが可能である。このときすでに説明した様にリフレッシュする時の電圧と読出しの時の電圧は、読出し時には、高速読出しの必要性からバイアス電圧をかけるので異なってくるが、これは第14図に示すごとく、MOSキャパシタ電極9およびMOSキャパシタ電極120の面積を食えることにより各電極に同一の電圧が印加されても各光センサーセルのベースには異なる電圧がかかる様な構成をとることにより達成されている。

すなわち、リフレッシュ用MOSキャパシタの面積は、読出し用MOSキャパシタの面積にくらべて小さくなっている。この例のように、センサーセル全層を一括リフレッシュするのではなく、一ラインずつリフレッシュしていく場合には、第1図(b)に示されるようにコレクタをn型あるいはp型基板で構成しておいてもよいが、水平ラインごとにコレクタを分離して設けた方が望ましいことがある。コレクタが基板になっている場合には、全光センサーセルのコレクタが共通領域となっ

ているため、高感および受光読出し状態ではコレクタに一定のバイアス電圧が加わった状態になっている。もちろん、すでに説明したようにコレクタにバイアス電圧が加わった状態でも浮遊ベースのリフレッシュは、エミッタの間で行なえる。ただし、この場合には、ベース領域のリフレッシュが行なわれると同時に、リフレッシュパルスが印加されたセルのエミッタコレクタ間に空乏電流が流れ、消費電力を大きくするという欠点が生ずる。こうした欠点を克服するためには、全センサーセルのコレクタを共通領域とせずに、各水平ラインに並ぶセンサーセルのコレクタは共通になるが、各水平ラインごとのコレクタは互いに分離された構造にする。すなわち、第1図の構造に関連させて説明すれば、基板はp型にして、p型基板中にコレクター各水平ラインごとに互いに分離されたn型埋込領域を設けた構造にする。隣り合う水平ラインのn型埋込領域の分離は、p領域を間に介在させる構造でもよい。水平ラインに沿って埋込まれるコレクタのキャパシタを減少させるには、

絶縁物分厚の方が得れている。第1図では、コレクタが基板で構成されているから、センサーセルを同じ分離領域はすべてほとんど同じ深さまで設けられている。一方、各水平ラインごとのコレクタを互いに分離するには、水平ライン方向の分離領域を垂直ライン方向の分離領域より必要な値だけ深くしておくことになる。

各水平ラインごとにコレクタが分離されていれば、読出しが終って、リフレッシュ動作が始まる時に、その水平ラインのコレクタの電圧を接地すれば、前述したようなエミッタコレクタ間電流は流れず、消費電力の増加をもたらさない。リフレッシュが終わって光信号による電荷蓄積動作に入る時に、ふたたびコレクタ領域には所定のバイアス電圧を印加する。

また第15図(a)の等価回路によれば、各水平ライン毎に出力は出力端子47および147にそれぞれ出力されることになる。これは、すでに説明したごとく、第15図(b)の様な構成にすることにより一つのアンプから出力をとりだすことも可

能である。

以上説明した様に本実施例によれば、比較的簡単な構成で、ラインリフレッシュが可能となり、通常のテレビカメラ等の応用分野にも適用することができよう。

本発明の他の実施例としては、光センサーセルに複数のエミッタを設けた構成あるいは、一つのエミッタに複数のコンタクトを設けた構成により、一つの光センサーセルから複数の出力をとりだすタイプが考えられる。

これは本発明による光電変換装置の各光センサーセルが増幅機能をもつことから、一つの光センサーセルから複数の出力をとりだすために、各光センサーセルに複数の配線経路が接続されても、光センサーセルの内部で発生した寄電圧 V_p が、まったく漏洩することなしに各出力に送出することが可能であることに起因している。

この様に、各光センサーセルから複数の出力をとりだすことができる構成により、各光センサーセルを多数配列してなる光電変換装置に対して信号地

理あるいは材料等に対して多くの利点を付加することが可能である。

次に本発明に係る素電発振装置の一製法例について説明する。第1図に、選択エピタキシャル成長(M. Endo et al. "Novel device isolation technology with selected epitaxial growth" Tech. Dig. of 1982 I E D M, PP. 241-244 参照)を用いたその製法の一例を示す。

$1 \sim 10 \times 10^{14} \text{ cm}^{-3}$ 程度の不純物濃度のn形Si基板1の裏面に、コンタクト用のn⁺領域1'を、AsあるいはPの拡散で設ける。n⁺領域からのオートドーピングを防ぐために、図には示さないが酸化膜及び窒化膜を裏面に通常は設けておく。

基板1は、不純物濃度及び微素濃度が均一に調製されたものを用いる。すなわち、キャリアライントラップがウエハで十分に長くかつ均一な結晶ウエハを用いる。その様なものとしては例えばMCZ法による結晶が適している。基板1の表面に $1 \sim 1 \mu\text{m}$ 程度の酸化膜をウエット酸化により形成する。すなわち、H₂O雰囲気あるいは(H₂ + O₂)雰囲気で行う。結晶欠陥等を生じさ

せずに良好な酸化膜を得るには、900℃程度の温度での高温酸化が適している。

その上に、たとえば $2 \sim 4 \mu\text{m}$ 程度の厚さのSiO₂膜をCVDで堆積する。(N₂ + SiH₄ + O₂)ガス系で、300～500℃程度の温度で所望の厚さのSiO₂膜を堆積する。O₂/SiH₄のモル比は装置にもよるが4～40程度に設定する。フォトリソグラフィ工程により、セル間の分離領域となる部分の酸化膜を残して他の領域の酸化膜は、(CF₄ + H₂)、C、F₂、CH₃F、等のガスを用いたりアクティブイオンエッチングで除去する(第1図の工程(a))。例えば、 $10 \times 10 \mu\text{m}^2$ に1両者を設ける場合には、 $10 \mu\text{m}$ ピッチのメッシュ状にSiO₂膜を残す。SiO₂膜の厚さはたとえば $2 \mu\text{m}$ 程度に選ばれる。リアクティブイオンエッチングによる表面のダメージ層及び汚染層を、Ar/Cl₂ガス系プラズマエッチングかウエットエッチングによって除去した後、超高真空中における蒸着もしくは、ロードロック形式で十分に雰囲気ガスを動作にされたスパーク、ある

いは、SiH₄ガスにCO₂レーザー光線を照射する減圧CVDで、アモルファスシリコン301を堆積する(第1図の工程(b))。C₂F₄、C₂Cl₂F₂、F₂、C₂等のガスを用いたりアクティブイオンエッチングによる異方性エッチにより、SiO₂膜側面に堆積している以外のアモルファスシリコンを除去する(第1図の工程(c))。前と同様に、ダメージと汚染層を十分除去した後、シリコン基板表面を十分に動作に洗浄し、(H₂ + SiH₄、C₂H₂ + H₂C₂)ガス系によりシリコン膜の選択成長を行う。数10 Torrの減圧状態で成長は行い、基板温度は900～1000℃、H₂のモル比をある程度以上高い値に設定する。H₂の量が少なすぎると選択成長は起こらない。シリコン基板にはシリコン結晶膜が成長するが、SiO₂膜上のシリコンはH₂によってエッチングされてしまうため、SiO₂膜上にはシリコンは堆積しない(第1図(d))。n⁺層5の厚さはたとえば $3 \sim 5 \mu\text{m}$ 程度である。

不純物濃度は、好ましくは $10^{13} \sim 10^{14} \text{ cm}^{-3}$ 程度

に設定する。もちろん、この範囲をずれてもよいが、 $p-n$ 接合の駆動電位で完全に空乏化するかわしくはコレクタに動作電圧を印加した状態では、少なくとも n -領域が完全に空乏化するような不純物濃度および厚さに選ぶのが望ましい。

通常入手できる HC ガスには大量の水分が含まれているため、シリコン基板表面で常に酸化膜が形成されるというようなことになって、到底高品質のエピタキシャル成長は望めない。水分の多い HC は、ポンプに入っている状態でポンプの材料と反応し炭分を中心とする重金属を大量に含むことになって、重金属汚染の多いエビ層になり易い。光センサーセルに使用するエビ層は、重金属成分が少ない程望ましいわけであるから、重金属による汚染は極限まで抑える必要がある。 SiH_4 , Cl_2 に超高純度の材料を使用することはもちろんであるが、 HC には特に水分の少ない、望ましくは少なくとも水分含有量が0.5ppm以下のものを使用する。もちろん、水分含有量は少ない程よい。エピタキシャル成長層をさらに高品質にするに

は、基板をまず1150~1250℃程度の高温処理で表面近傍から微点を除去して、その後800℃程度の長時間熱処理により基板内部にマイクロディフェクトを多数発生させ、デモデットゾーンを有するイントリシクゲッタリングの行える基板にしておくこともきわめて有効である。分離領域としての SiO_2 層4が存在した状態でのエピタキシャル成長を行うわけであるから、 SiO_2 からの微点のとり込みを少なくするため、成長速度は低い程望ましい。通常よく使われる高周波加熱法では、カーボンサセプトからの汚染が多くて、より一層の低微化は難しい。反応室内にカーボンサセプトなど持たないランプ加熱によるウエハ直接加熱法が成長雰囲気をもっともクリーンにできて、高品質エビ層を低微で成長させられる。

反応室におけるウエハ支持具は、より高純度の低い超高純度腐蝕サファイアが適している。原材料ガスの予熱が容易に行え、かつ大量のガスが流れている状態でもウエハ面内温度を均一化し易い、すなわちサーマルストレスがほとんど発生し

ないランプ加熱によるウエハ直接加熱法は、高品質エビ層を得るのに適している。成長時にウエハ表面への紫外線照射は、エビ層の品質をさらに向上させる。

分離領域4となる SiO_2 層の領域にはアモルファスシリコンが堆積している(第16図の工程(c))。アモルファスシリコンは固相成長で単結晶化し易いため、 SiO_2 分離領域4との界面近傍の結晶が非常に粗れたものになる。高抵抗 n -層5を消滅エピタキシャル成長により形成した後(第16図の工程(d))、表面濃度 $1 \sim 20 \times 10^{16}$ cm^{-3} 程度の p -領域6を、ドーパントオキサイドからの拡散か、あるいは低ドーズのイオン注入層をソースとした拡散により所定の深さまで形成する。 p -領域6の深さはたとえば0.5~1 μm 程度である。

p -領域6の厚さと不純物濃度は以下のようなうえで決定する。速度を上げようとなれば、 p -領域6の不純物濃度を下げて C_{be} を小さくすることが望ましい。 C_{be} は時々次のように与えられる。

$$C_{be} = A e^{-\left(\frac{q \cdot N}{2 \epsilon V_{bi}}\right)}$$

ただし、 V_{bi} はエミッタ・ベース間拡散電位であり、

$$V_{bi} = \frac{k}{q} T \ln \frac{N}{n_i}$$

で与えられる。ここで、 ϵ はシリコン結晶の誘電率、 N はエミッタの不純物濃度、 N はベースのエミッタに隣接する部分の不純物濃度、 n_i は中性キャリア濃度である。 N を小さくすると C_{be} は小さくなって、速度は上がるが、 N をあまり小さくしすぎるとベース領域が動作状態で完全に空乏化してパンチングスルー状態になってしまうため、あまり低くはできない。ベース領域が完全に空乏化してパンチングスルー状態にならない程度に設定する。

その後、シリコン基板表面に $(H_2 + O_2)$ ガス系スチーム酸化により数10Åから数100Å程度の厚さの熱酸化膜3を、800~900℃程度の温度で形成する。その上に、 $(SiH_4 + NH_3)$ 系ガスのCVDで窒化膜(Si_3N_4)302を

500 ~ 1500 Å 程度の厚さで形成する。形成温度は 700 ~ 900 °C 程度である。NH₃ ガスも、NCl₃ ガスと並んで通常入手できる製品は、大量に水分を含んでいる。水分の多い NH₃ ガスを原料材料に使うと、堆積膜の多い窒化膜となり、再現性に乏しくなると同時に、その後の SiO₂ 膜との選択エッチングで選択比が取れないという結果を招く。

NH₃ ガスも、少なくとも水分含有率が 0.5ppm 以下のものにする。水分含有率は少ない程望ましいことはいふまでもない。窒化膜 302 の上にさらに P S G 膜 300 を C V D により堆積する。ガス系は、たとえば、(H₂ + SiH₄ + O₂ + PH₃) を用いて、300 ~ 450 °C 程度の温度で 2000 ~ 3000 Å 程度の厚さの P S G 膜を C V D により堆積する（第 16 図の工程 (e)）。2 度のマスク合せ工程を含むフォトリソグラフィ工程により、a+領域をマスクし、リフレッシュ及び読み出しパルス印加電極上に、A₂ドーパのポリシリコン膜 304 を堆積する。この場合 P ドーパのポリシリコン膜を使ってもよい。たとえば、2 回のフォトリソグラ

フィ工程により、エミッタ上は、P S G 膜、Si₃N₄ 膜、SiO₂ 膜をすべて除去し、リフレッシュおよび読み出しパルス印加電極を設ける部分には下地の SiO₂ 膜を残して、P S G 膜と Si₃N₄ 膜のみエッチングする。その後、A₂ドーパのポリシリコンを、(H₂ + SiH₄ + A₂H₆) もしくは (H₂ + SiH₄ + A₂H₆) ガスで C V D 法により堆積する。堆積温度は 550 °C ~ 700 °C 程度、膜厚は 1000 ~ 2000 Å である。ノンドーパのポリシリコンを C V D 法で堆積しておいて、その後 A₂ または P を拡散してももちろんよい。エミッタとリフレッシュ及び読み出しパルス印加電極上を除いた他の部分のポリシリコン膜をマスク合わせフォトリソグラフィ工程の後エッチングで除去する。さらに、P S G 膜をエッチングすると、リフトオフにより P S G 膜に堆積していたポリシリコンはセルフアライン的に除去されてしまう（第 16 図の工程 (f)）。ポリシリコン膜のエッチングは C, Cl, F, (CBF + Cl), 等のガス系でエッチングし、Si₃N₄ 膜は CH₃

F, 等のガスでエッチングする。

次に、P S G 膜 305 を、すでに述べたようなガス系の C V D 法で堆積した後、マスク合わせ工程とエッチング工程とにより、リフレッシュパルス及び読み出しパルス電極用ポリシリコン膜上にコンタクトホールを開ける。こうした状態で、

Al, Al-Si, Al₂O₃-Si 等の金属を真空蒸着もしくはスパッタによって堆積するか、あるいは

(CH₃)₂ A₂ または A₂Cl₃ を原料材料ガスとするプラズマ C V D 法、あるいはまた上記原料材料ガスの A₂-C ボンドや A₂-Cl ボンドを直接光照射により切断する光照射 C V D 法により A₂ を堆積する。(CH₃)₂ A₂ または A₂Cl₃ を原料材料ガスとして上記のような C V D 法を行う場合には、大過剰に水素を放して置く。細くてかつ複雑なコンタクトホールに A₂ を堆積するには、水分や酸素混入のまったくないクリーン雰囲気の中で 300 ~ 400 °C 程度に基板温度を上げた C V D 法が慣れている。第 1 図に示された金属配線 10 のパターンニングを終えた後、層間絶縁膜 300 を C V D 法で

堆積する。300 は、前述した P S G 膜、あるいは C V D 法 SiO₂ 膜、あるいは耐水性等を考慮しする必要がある場合には、(SiH₄ + NH₃) ガス系のプラズマ C V D 法によって形成した Si₃N₄ 膜である。Si₃N₄ 膜中の水素の含有量を低く抑えるためには、(SiH₄ + N₂) ガス系でのプラズマ C V D 法を使用する。

プラズマ C V D 法によるダメージを現像させ形成された Si₃N₄ 膜の電学的耐圧を大きくし、かつリーク電流を小さくするには光 C V D 法による Si₃N₄ 膜がすぐれている。光 C V D 法には 2 通りの方法がある。(SiH₄ + NH₃ + H₂) ガス系で外部から水銀ランプの 2537 Å の紫外線を照射する方法と、(SiH₄ + NH₃) ガス系に水銀ランプの 1849 Å の紫外線を照射する方法である。いずれも基板温度は 150 ~ 350 °C 程度である。

マスク合わせ工程及びエッチング工程により、エミッタ上のポリシリコンに、絶縁膜 305, 306 を貫通したコンタクトホールをリアクティブイオンエッチで開けた後、前述した方法で A₂, A₂

-Si, Al-Cu-Si等の金属を堆積する。この場合には、コンタクトホールのアスペクト比が大きいので、CVD法による堆積の方がすぐれている。第1図における金属配線8のパターニングを終えた後、層状パッシベーション膜としてのSi₃N₄膜あるいはPSG膜2をCVD法により堆積する(第1G図(x))。

この場合も、光CVD法による膜がすぐれている。12は上面のAl, Al-Si等による金属電極である。

本発明の光電変換装置の製法には、実に多様な工程があり、第18図はほんの一例を述べたに過ぎない。

本発明の光電変換装置の重要な点は、p領域6とn⁺領域5の関及びp領域6とn⁺領域7の間のリーク電流を如何に小さく抑えるかにある。

n⁺領域5の品質を良好にしてリーク電流を少なくすることはもちろんであるが、酸化膜などよりなる分離領域4とn⁺領域5の界面こそが問題である。第1G図では、そのために、あらかじめ分離

領域4の側壁にアモルファスSiを堆積しておいてエピ成長を行う方法を説明した。この場合には、エピ成長中に基板Siからの固相成長でアモルファスSiは単結晶化されるわけである。エピ成長は、850°~1000℃程度と比較的高い温度で行われる。そのため、基板Siからの固相成長によりアモルファスSiが単結晶化される前に、アモルファスSi中に微結晶が成長し始めてしまうことが多く、結晶性を悪くする原因になる。温度が低い方が、固相成長する速度がアモルファスSi中に微結晶が成長し始める速度より相対的にずっと大きくなるから、選択エピタキシャル成長を行う前に、550℃~700℃程度の低熱処理で、アモルファスSiを単結晶しておく、界面の特性は改善される。この時、基板SiとアモルファスSiの間に酸化膜等の層があると固相成長の開始が遅れるため、両者の境界にはそうした層が含まれないような超純物プロセスが必要である。

アモルファスSiの固相成長には上述したファナス成長の他に、基板をある程度の温度に保って

おいて、フラッシュランプ加熱あるいは赤外線ランプによる、たとえば数秒から数10秒程度のラビッドアニール技術も有効である。こうした技術を使う時には、SiO₂層側壁に堆積するSiは、多結晶でもよい。ただし、非常にクリーンなプロセスで堆積し、多結晶体の結晶粒界に酸素、炭素等の含まれない多結晶Siにしておく必要がある。

こうしたSiO₂側面のSiが単結晶化された後、Siの選択成長を行うことになる。

SiO₂分離領域4と高抵抗n⁺領域5界面のリーク電流がどうしても問題になる時は、高抵抗n⁺領域5のSiO₂分離領域4に隣接する部分だけ、n層の不純物濃度を高くしておくことこのリーク電流の問題はさけられる。たとえば、分離SiO₂領域4に接するn⁺領域5の0.3~1μm程度の厚さの領域だけ、たとえば1~10×10¹⁸cm⁻³程度にn形の不純物濃度を高くするのである。この構造は比較的容易に形成できる。基板1上に略々1μm程度の酸化膜を形成した後、その上にCVD法で堆積するSiO₂膜をまず所望の厚さだけ、所

定の量のPを含んだSiO₂膜にしておく。さらにその上にSiO₂をCVD法で堆積するという事で分離領域4を作っておく。その後の高熱プロセスで分離領域4中にサンドイッチ状に存在する層を含んだSiO₂膜から、層が高抵抗n⁺領域5中に拡散して、界面がもっとも不純物濃度が高いという良好な不純物分布を作る。

すなわち、第17図のような構造に形成されるわけである。分離領域4が、3層構造に形成されていて、308は熱酸化膜SiO₂、309は層を含んだCVD法SiO₂膜、301はCVD法SiO₂膜である。分離領域4に隣接して、n⁺領域5中との間に、n領域307が、層を含んだSiO₂膜309からの拡散で形成される。307はセル周辺全部に形成されている。この構造にすると、ベース・コレクタ間容量Cbcは大きくなるが、ベース・コレクタ間リーク電流は低減する。

第18図では、あらかじめ分離用絶縁領域4を作っておいて、選択エピタキシャル成長を行う例について説明したが、基板上に必要な高抵抗

n^+ 層のエピタキシャル成長をしておいてから、分離領域となるべき部分をリアクティブイオンエッチングによりメッシュ状に切り込んで分離領域を形成する。リグループ分離技術(A. Hayasaka et al., "U-groove isolation technique for high speed bipolar VLSI'S", Tech. Dig. of IEUM, P.82, 1982, 参照)を使って行うこともできる。

本発明に係る光電変換装置は、絶縁物より構成される分離領域に取り囲まれた第1層に、その大部分の領域が半導体ウエハ表面に直接するベース領域が浮遊状態になされたバイポーラトランジスタを形成し、浮遊状態になされたベース領域の電位を隣り絶縁層を介して前記ベース領域の一端に設けた電極により制御することによって、光信号を光電変換する装置である。高不純物濃度領域よりなるエミッタ領域が、ベース領域の一端に設けられており、このエミッタはホトスキャンパルスにより動作するMOSトランジスタに接続されている。前述した、浮遊ベース領域の一端に隣り絶縁層を介して設けられた電極は、ホトラインに接続されている。ウエハ内部に設けられるコレクタは、基板で形成されることもあるし、目的によっては反対導電型高抵抗基板に、ホトラインごとに分離された高濃度不純物埋込み領域で形成される場合もある。絶縁層を介して設けられた電極で、浮遊ベース領域のリフレッシュを行なう時のパルス電圧に対して、信号を送出す時の印加パ

ルス電圧は実質的に大きい。実際に、2種類の電圧を持つパルス列を用いてもよいし、ダブルキャパシタ構造で説明したように、リフレッシュ用MOSキャパシタ電極の容量 C_{ox} にくらべて読み出し用MOSキャパシタ電極の容量 C_{ox} を大きくしておいてもよい。リフレッシュパルス印加により、逆バイアス状態になされた浮遊ベース領域に光誘起されたキャリアを蓄積して光信号に基づいた信号を記憶させ、読み出し時には、ベース・エミッタ間が順方向に強くバイアスされるように読み出し用パルス電圧を印加して、高速度で信号を送出せるようにしたことが特徴である。こうした特徴を備えていれば、本発明の光電変換装置はいかなる構造で実現してもよく、前記の実施例に述べられた構造に限定されないことはもちろんである。

たとえば、前記の実施例で説明した構造と導電型がまったく反転した構造でも、もちろん同様である。ただし、この時には印加電圧の極性を完全に反転する必要がある。導電型がまったく反転し

た構造では、領域は n 型になる。すなわち、ベースを構成する不純物は As や P になる。 As や P を含む領域の表面を酸化すると、 As や P は Si/SiO_2 界面の Si 側にバイルアップする。すなわち、ベース内部に表面から内部に向う強いドリフト電界が生じて、光誘起されたホールはただちにベースからコレクタ側に抜け、ベースにはエレクトロンが効率よく蓄積される。

ベースが p 型の場合には、通常使われる不純物はボロンである。ボロンを含む p 領域表面を熱酸化すると、ボロンは酸化膜中に取り込まれるため、 Si/SiO_2 界面近傍の Si 中におけるボロン濃度はやや内部のボロン濃度より低くなる。この濃さは、酸化膜厚にもよるが、通常数 100 \AA である。この界面近傍には、エレクトロンに対する逆ドリフト電界が生じ、この領域に光誘起されたエレクトロンは、表面に集められる傾向にある。このままだと、この逆ドリフト電界を生じている領域は不感領域になるが、表面に前った一層に n^+ 領域が、本発明の光電変換装置では存在している

ため、 p 領域の Si/SiO_2 界面に集まったエレクトロンは、この n^+ 領域に再結合される前に流れ込む。そのために、たとえホロンが Si/SiO_2 界面近傍で減少して、逆ドリフト電界が生じるような領域が存在しても、ほとんど不感領域にはならない。むしろ、こうした領域が Si/SiO_2 界面に存在すると、蓄積されたホールを Si/SiO_2 界面から引き離して内部に存在させるようにするために、ホールが界面で消滅する効果がなくなり、 p 層のベースにおけるホール蓄積効果が良好となり、きわめて望ましい。

以上説明してきたように、本発明に光電変換装置は、浮遊状態になされた瞬時電極領域であるベース領域に光により励起されたキャリアを蓄積するものである。すなわち、Base Store Image Sensor と呼ばれるべき装置であり、BASIS と略称する。

本発明の光電変換装置は、1個のトランジスタで1画素を構成できるため高集積化がきわめて容易であり、同時にその構造からブルーミング、ス

ミアが少なく、かつ高感度である。そのダイナミックレンジは広く取れ、内部増幅機能を生ずるため配線容量によらず大きな信号電圧を発生するため低雑音でかつ周辺回路が容易になるという特徴を有している。例えば将来の高品質固体图像装置として、その工業的価値はきわめて高い。

なお、本発明に係る光電変換装置は以上述べた固体图像装置の他に、たとえば、画像入力装置、ファクシミリ、ワークステーション、デジタル複写機、ワープロ等の画像入力装置、OCR、バーコード読取り装置、カメラ、ビデオカメラ、Bミリカメラ等のオートフォーカス用の光電変換装置、検出装置等にも応用できる。

複数の制御電極をもつ第1図に示した実施例よりも、さらに感度の良い光電変換装置について以下に図面を用いて説明する。

第18図に一つの実施例を示す。第18図(a)は複数の制御電極をもつ基本光センサー・セルを2次元的に多数配列するときの平面図の一部を、第18図(b)は(a)図におけるA-A'断面の断面図を、第18図(c)は、基本光センサー・セルの回路構成を、第18図(d)は、(b)図におけるB-B'断面方向の内部ポテンシャル状態の一例について、それぞれ示している。

第1図に示した実施例においては、 n 基板1の上に高抵抗 n^- 領域5、 p 領域6、 n^+ 領域7が構成され、 n^+pn^-n 構造のフォト・トランジスタとなっていたが、第18図に示す実施例においては、それらが p^+ 基板350の上に構成され、第1図に示した実施例における基板の n 領域が n^+ 領域351となっている所が異なっている。

この第18図に示す実施例では、 n^+ 領域7、 p 領域6、 n^- 領域5、 n^+ 領域351より構成され

る第1のフォト・トランジスタに、 p 領域6、 n^- 領域5、 n^+ 領域351、 p^+ 領域350より構成される第2のフォト・トランジスタが重複して作成され、サイリスタ構造を成している。このため、半導体表面から内部へ方向を横軸にとったときのエレクトロンに対する内部ポテンシャル状態は第18図(d)の様になり、この様に、基板の p^+ 領域350が、基板の裏面の配線12を通して正電位にバイアスされている状態で、光が入射すると、光励起により半導体内部で発生したキャリアのうち、ホールは第1図の実施例で説明した様に、第1のフォト・トランジスタの p^+ 領域、すなわちベース領域6に蓄積される。この時、前の実施例ではエレクトロンは高抵抗領域である n^- 領域5に発生している電界により加速されて、コレクタである基板1に流れだしてしまっていたが、第18図に示す実施例では基板 p^+ 領域350の前にエレクトロンに対するポテンシャルの井戸となる n^+ 領域が存在する。つまり、この n^+ 領域は第2のフォト・トランジスタのベース領域となっており、ここに、

光励起により発生したエレクトロンが蓄積されることになる。

CCD 型撮像素子あるいは MOS 型撮像素子においては、光励起により発生したキャリアのうちエレクトロンを、その主電極に蓄積しており、また第 1 図に示した実施例においては、制御電極領域にホールを蓄積するという様に、光励起により発生したエレクトロン・ホール対のうち片方のキャリアだけを利用して、第 1 8 図に示す実施例においては、制御電極領域を 2 つもうけ、第 1 のフォト・トランジスタの制御電極領域にホールを、第 2 のフォト・トランジスタの制御電極領域にエレクトロンをそれぞれ蓄積し、光励起により発生した両方のキャリアを利用することにより高感度化を達成している。くわしい動作については後述べる。

第 1 8 図に示す基本センサー・セルには、第 1 図に示した実施例と異なり、さらに、各光センサー・セルにリフレッシュ用の p-MOS トランジスタが附加されている。すなわち、第 1 のフォト・ト

ランジスタのベース領域 6、チャネル・ドープされた n 領域 3 5 3、新しく形成された p 領域 3 5 4、ゲート絶縁膜 3、ゲート電極 3 5 2 からそれぞれ構成される p-MOS トランジスタであり、これはリフレッシュ時に導通状態にされ、ベース領域 6 に蓄積されたホールを引きぬく動作をする。配線 3 5 5 は、この p-MOS トランジスタのドレイン領域である p 領域 3 5 4 にコンタクト孔 3 5 9 を介して、負電源に接続するためのものである。また、ゲート電極 3 5 2 は、ベース領域 6 の上に大きく広がり、ここに MOS キャパシタを構成しており、第 1 図の実施例で示した様に、読出し時にベース領域 6 の電位を変化させる様になっている。

第 2 のフォト・トランジスタのベース領域 3 5 1 は素子分離領域 4 に膨して半導体表面まで露出しており、このベース領域 3 5 1 の上には第 1 のフォト・トランジスタのベース領域と同様に、絶縁膜 3、電極 3 5 6 とで MOS キャパシタが構成され、第 2 のフォト・トランジスタのベース領域の電位も、この MOS キャパシタを介して変化

される様になっている。配線 3 5 7 は、この MOS キャパシタ電極にパルスを供給するためのものであり、また配線 3 5 8 はゲートおよび MOS キャパシタにパルスを供給するためのものである。

第 1 のフォト・トランジスタのエミッタ領域 7 および配線 8 は第 1 図の実施例とまったく同じである。

第 1 8 図(e)は以上説明した光センサー・セルの回路構成図である。トランジスタ 3 6 0 は、 n^+ 領域 7、p 領域 6、 n^- 領域 5、 n^+ 領域 3 5 1 より成る第 1 のフォト・トランジスタを、トランジスタ 3 6 1 は、p 領域 6、 n^- 領域 5、 n^+ 領域 3 5 1、 p^+ 領域 3 5 0 より成る第 2 のフォト・トランジスタを、MOS トランジスタ 3 6 2 は、p 領域 6、n 領域 3 5 3、p 領域 3 5 4、ゲート絶縁膜 3、ゲート電極 3 5 2 より成る p チャネル MOS トランジスタを、コンデンサ 3 6 3 は、p 領域 6、絶縁膜 3、電極 3 5 2 よりなる MOS キャパシタを、コンデンサ 3 6 4 は、 n^+ 領域 3 5 1、絶縁膜 3、電極 3 5 6 より成る MOS キャパシタをそれぞれ示

している。

以下に、この基本光センサー・セルの動作を、第 1 9 図に示す 2 次元的に光センサー・セルを配列した回路構成図、および第 2 0 図に示すパルス波形および内部ポテンシャル図を用いて、くわしく説明する。

第 1 9 図は、第 1 8 図(e)に示した基本光センサー・セルを 2×2 に配列したものであり、垂直シフト・レジスタ、水平シフト・レジスタ、出力アンプ、垂直ライン・リフレッシュ用 MOS トランジスタ、垂直ライン選択用 MOS トランジスタ等が、第 7 図と同様、この周辺に附加されるが図では省略している。すでに説明した様に、MOS キャパシタ 3 6 3 と p-MOS トランジスタ 3 6 2 のゲートは共通に接続され、水平ライン 3 5 8 を介してパルスを印加するように構成されているが、これは別々に配線を設けて印加することも可能である。第 2 0 図において、波形 A は水平ライン 3 5 7 に印加されるパルス波形であり、また波形 B は水平ライン 3 5 8 に印加されるパルス波形で

ある。波形Cは垂直ライン8の電位を示す波形であり、時刻 t_1 までは図には示していないが垂直ラインに接続されたMOBトランジスタが導通状態にされ、接地電位を保ち時刻 t_1 からは浮遊状態にされ、各光センサー・セルのエミッタ領域からの信号出力が出力される状態になっていることを示している。但し、時刻 t_1 までは各センサー・セルのエミッタ領域を接地することは、この第18図の構成では、pMOBトランジスタ362を用いてリフレッシュするので特に必須条件ではなく、浮遊状態になされていても動作上、何ら不都合ではない。

以下、パルス波形と内部ポテンシャル図を用いて時刻 t_1 に、その動作を説明する。このとき、第2のフォト・トランジスタのエミッタ領域は、基板表面の電極12を通して正電流に接続されているものとする。第20図のパルス波形のうち、時刻 t_1 から時刻 t_2 まではリフレッシュ動作に、時刻 t_2 から時刻 t_3 までは、光励起されたキャリアの消滅動作に、時刻 t_3 から時刻 t_4 までは、

読出し動作にそれぞれ対応している。

時刻 t_1 は読出し動作が終了した時点であり、内部ポテンシャルの時刻 t_1 における図のごとく、p領域、すなわち第1のベース領域には、光の強さに応じてホールが、またn⁺領域すなわち第2のベース領域には光の強さに応じたエレクトロンが、それぞれ蓄積されている。時刻 t_1 においては、波形Bのごとく、水平ライン358を通して負のパルスがリフレッシュ用pMOBトランジスタ362のゲートにかかり、pMOBトランジスタは導通状態にされている。したがって第1のベース領域に蓄積されていたホールは流れだしてしまい時刻 t_2 の内部ポテンシャル図にあるごとく第1のベース領域は、配線355を介して供給している負電圧になされる。この時、同時にMOBキャパシタ363を介して第1のベース領域に負パルスが、供給されるが、pMOBトランジスタ362が導通状態になされているので、何ら影響はおよぼさない。

また時刻 t_2 においては、波形Aのごとく水平ライン357およびMOBキャパシタ364を介し

て第2のフォト・トランジスタのベース領域に、リフレッシュ・パルスが印加される。このときの印加される電圧と、第2のベース領域にかかる電圧関係およびリフレッシュ動作はすでに第1図の実施例において、リフレッシュ動作として説明したものと、まったく同等である。すなわち時刻 t_1 における内部ポテンシャル図の様に、パルスが印加されると同時に、エミッタ領域350に対してベース領域351が順方向バイアスされたものが、時間がたつにつれ矢印のごとくビルト・イン・ボルテージに次第になっていくことになる。但し、この第2のフォト・トランジスタにおいては、第18図(b)の断面図の様に、第2のフォト・トランジスタのベース領域351とエミッタ領域350の接合面積が、きわめて大きいために、第1図に示した実施例の時よりも、高速にリフレッシュ動作がなされる。

次いで、第2のベース領域に印加されていた電圧が接地電位にもどる時に、第2のベース領域の電位は、エミッタ領域に対して逆バイアス状態に

される。これもすでに説明、リフレッシュ動作とまったく同等である。

時刻 t_3 から時刻 t_4 までは、光励起により発生したキャリアの蓄積期間であり、すでに説明したごとく、光励起により発生したキャリアの内、ホールは、第1のフォト・トランジスタのベース領域に蓄積され、エレクトロンは第2のフォト・トランジスタのベース領域に蓄積される。このときの両者に蓄積される電荷量は、第1のフォト・トランジスタのエミッタ領域に、けるエレクトロン、またわずかであるが常抵抗領域中を走行するときに再結合により消滅するエレクトロン等を無視すれば、ほぼ等量で、それぞれのベース領域に蓄積されることになる。また、この時に各ベース領域において発生する蓄積電圧は、それぞれのフォト・トランジスタのベース・エミッタ間容量およびベース・コレクタ間容量の加算した値で、蓄積された電荷量を割った値になることは、すでに第1図に示す実施例において説明したのと同等である。この様に、第18図に示す、光センサー

セルでは制御領域であるベース領域が複数存在しているが、一つしかないものと、まったく同様にエレクトロンとホールとのちがいはあるものの成立して考えることが可能である。

時刻 t_1 における内部ポテンシャル図はそれぞれのベース領域に、光励起によるキャリアが蓄積されている状態を示している。この時刻 t_1 では波形Cのごとく、第1のフォト・トランジスタのエミッタ領域は浮遊状態になされ、次の信号の脱出し状態に入る。

まず、時刻 t_1 において、波形Aに示すごとく第2のフォト・トランジスタのベースには、水平ライン357およびMOSキャパシタ364を介してパルスが印加されるので時刻 t_1 の内部ポテンシャル図のごとく、順方向バイアスされ、光強度に応じて増幅された電圧に比例して第2のフォト・トランジスタのエミッタ領域から矢印のごとく、ホールが第1のフォト・トランジスタのベース領域に注入されることになる。これにより第1のベース領域には、光励起により発生したホール

に、第2のベース領域に蓄積したエレクトロンに比例したホールが加算されることになり、この第2のフォト・トランジスタのエミッタ領域から注入されるホールの数は、第2のベース領域が順方向バイアスにされている時間に依存することから、ここで、望むゲインを制御することが可能である。また、このときの第2のベースの順方向バイアス量および時間は、注入されるホールの数の調節性確保するため最適な値に制御される、このときの考え方はすでに第1図の実施例で説明したのと、まったく同様である。時刻 t_1 では第2のベースに印加されている電圧がもとにもどった状態であり、時刻 t_2 の内部ポテンシャル図にあるごとく第2のベース領域は、パルスが印加される前の、第2のエミッタに対する逆バイアス状態にもどることになり、ここでホールの注入は停止する。

時刻 t_2 では、波形Bに示されるごとく、水平ライン358およびMOSキャパシタ363を介して電圧が印加され、第1のベース領域は第1のエミッタに対して順方向バイアスされる。このパル

ス波形は正のパルスでありMOSキャパシタ363と並列に接続されたp-MOSトランジスタのゲート電極にも電圧が印加されることになるが、正電圧のためp-MOSトランジスタは導通状態には、ならず何ら不都合な動作は生じない。

第1のベース領域が順方向バイアスされると第1のエミッタ領域は浮遊状態にされているので、ここからエレクトロンの注入が起り、エミッタ領域の電位は変化して第1のベース領域に蓄積された信号電圧が、脱出されることになる。この動作は第1図に示した実施例で説明したのとまったく同じである。但し、この第18図で示した実施例では第1のエミッタ領域から注入されたエレクトロンが第2のベース領域に蓄積され、この電荷量が多いと、一部サイリスタ動作が発生し、さらにゲインが増加するという現象がおこるが、これは信号出力に非線形性を与える原因となるので、サイリスタ動作が発生しない様に各バイアス条件等が設定される。特に直線性を要求しない応用に対しては、このサイリスタ動作により、ゲインを増

加させるのは望ましいことである。

脱出しが完了した時刻 t_2 ではMOSキャパシタ364を介して第1のベース領域に印加されていた電圧がとりのぞかれるので、時刻 t_2 の内部ポテンシャル図のごとく、第1のベース領域は、第1のエミッタ領域に対してパルス印加前と同じ逆バイアス状態にもどりエミッタ領域からのエレクトロンの注入は停止する。この状態では各信号出力は垂直ライン上に、脱出されているわけであり、後は第7図を用いて説明したごとく水平シフトレジスタが動作を開始し、各垂直ラインが選択されて出力アンプを通して、外部に信号が出力されることになる。第18図に示す構造では、時刻 t_2 において第1のベースにホールを注入する時、p-MOSトランジスタのp領域354は負電源に接続されているので、ホールの一部は、このp領域に注入される現象が生ずる。このp領域354を小さく形成していればこの量はさほど大きな数ではないが、さらに、これを減少させるのには、このp-MOSトランジスタを素子分離領域の上にSOI

(Silicon On Insulator) 技術を用いて形成することにより解決することができる。また波形 A および波形 B のパルス電圧値は第 1 図の実施例において説明したごとくりフレッシュ動作脱出し動作では、それぞれ最適の値に設定される。

以上、説明したごとく、第 18 図に示す実施例では、光励起により発生した電子とホール両方のキャリアを複数の制御電極領域に、蓄積しそれぞれからゲインを増加させながら脱出す方式をとっているためきわめて高感度の光電変換装置を提供することができる。

第 21 図に、第 18 図に示した複数の制御電極領域をもつ構造の他の実施例を示す。第 18 図における実施例では、第 1 のフォト・トランジスタのベース領域を p-MOS トランジスタを用いてリフレッシュしていたが、第 21 図に示す実施例では、第 2 のフォト・トランジスタのベース領域を n-MOS トランジスタを用いてリフレッシュする構成となっている。第 21 図(a)は、基本光センサーセルを 2 次元的に配列したものの平面図の一部を、

第 21 図(b)は、(a)図の A-A' 断面の半導体内部の断面図を、第 21 図(c)は基本光センサーセルの等価回路をそれぞれ示している。

第 21 図において、n-MOS トランジスタは、SOI 技術を利用して、素子分離領域 4 の上に、スパッタ等を用いて形成したアモルファス・シリコンもしくは CVD により堆積されたポリシリコンをレーザー・ビーム・アニールあるいは電子線アニール等により再結晶化したシリコン基板中に形成される。この n-MOS トランジスタは n⁺領域 365、および n⁺領域 367、チャネル・ドープされた p 領域 366、ゲート絶縁膜 3、ゲート電極 368 より構成されており、n⁺領域 365 は、第 2 のフォト・トランジスタのベース領域である n⁺領域 351 と接続され、もう一方の n⁺領域 367 は、コンタクト孔 371 を介して配線 370 と接続され、正電圧電源から正電圧が供給される様になされている。またゲート電極 368 は、n⁺領域 365 の上にもかかっており、この部分で MOS キャパシタを構成している。このゲート電極 368 には、

水平ライン 370 を介してパルスが印加される様になされている。

第 1 のフォト・トランジスタのベース領域のリフレッシュ、および脱出し時に、ベース領域にパルス電圧を印加するための電極の、絶縁膜 3、ベース領域 6 から成る MOS キャパシタ、第 1 のフォト・トランジスタのエミッタ領域 7、およびこれより信号をとりだす垂直ライン 8、垂直ラインとエミッタ領域 7 を接続するためのコンタクト孔 19、等々は第 1 図あるいは、第 18 図に示したものと同等である。

また図では示されていないが、p 領域、すなわち n-MOS トランジスタのチャネル領域 366 は、n⁺領域すなわちソース領域 365 と接続されている。

第 21 図(c)は、基本光センサー・セルの等価回路であり、n⁺領域 7、p 領域 6、n⁻領域 5、n⁺領域 351 より成る、第 1 のフォト・トランジスタ 372、p 領域 6、n⁻領域 5、n⁺領域 351、n⁺領域 350 より成る、第 2 のフォト・トランジ

スタ 373、電極 9、絶縁膜 3、p 領域 6 より成る MOS キャパシタ 374、電極 368、絶縁膜 3、n⁺領域 365 より成る MOS キャパシタ 375、n⁺領域 365、p 領域 366、n⁺領域 367、ゲート絶縁膜 3、ゲート電極 368 より成る n-MOS トランジスタ 376 よりそれぞれ構成されている。

第 22 図は、第 21 図に示した基本光センサー・セルを 2×2 に配列したものの回路構成図であり、垂直シフト・レジスタ、水平シフト・レジスタ、出力アンプ、垂直ラインリフレッシュ用 MOS トランジスタ、垂直ライン選択用 MOS トランジスタ等が、第 22 図で示した構成図の周辺に附加されるが、これは基本的には第 7 図に示したものと同じであり、この図では省略している。

この基本光センサーセルの動作および第 22 図に示す光電変換装置の動作を、第 23 図に示すパルス波形および内部ポテンシャル図を用いて、以下に、くわしく説明する。

第 23 図において、波形 A は、水平ライン 370

に印加されるパルス波形であり、また波形Bは水平ライン19に印加されるパルス波形である。波形Cは、垂直ライン8の電位を示す波形であり、時刻 t_1 までは、図には示していないが垂直ラインに供給された、垂直ラインの電荷をリフレッシュするためのMOSトランジスタが導通状態になされ、接地電位を保ち、時刻 t_1 からは浮遊状態になされ、各センサー・セルのエミッタ領域からの信号が出力される状態になっていることを示している。

以下、パルス波形と内部ポテンシャル図を用いて、時刻毎に、順をおって動作を説明する。第23図に示すパルス波形のうち、時刻 t_1 から t_2 まではリフレッシュ動作に、時刻 t_2 から時刻 t_3 までは、光励起されたキャリアの蓄積動作、時刻 t_3 から時刻 t_4 までは、信号の読出し動作に、それぞれ対応している。時刻 t_1 において、波形Aのごとく、水平ライン370を通して負のパルスが印加され、MOSキャパシタ375を通して第2のフォート・トランジスタのベース領域に負電圧

が印加されると、時刻 t_1 に示す内部ポテンシャル図のごとく、第2のフォート・トランジスタのエミッタ領域に対してベース領域が順方向バイアスされるので、エミッタ領域からはホールが注入され、第1のフォート・トランジスタのベース領域の電位を正方向に向かって変化させる動作をする。この時、第2のベース電位は時間経過と共に、順方向バイアス状態から次第にビルト・イン・ボルテージに近づいていくことは、前に説明したのと、まったく同様の動作である。この時点において、第1のベースにホールを注入して、電位を正電位方向に変化させるのは、すでに第1図の実施例において説明した過渡的リフレッシュを、より確実に動作させるためである。

この負のパルスの印加時にはMOSキャパシタ375とn-MOSトランジスタ376のゲートは共通接続されているので、n-MOSトランジスタ376にも負のパルスが印加されるが、n-MOSトランジスタは導通状態にはならず、特に不都合は生じない。

次いで時刻 t_2 は、負のパルスが、接地電位にもどった時点になるが、ここで、第2のベースは負の電位から接地電位になる瞬間において、時刻 t_2 の内部ポテンシャル図のごとく、第2のベースは、第2のエミッタに対して、逆方向バイアス状態になり、第2のエミッタからのホールの注入は停止する。

時刻 t_2 では、波形Aのごとく、配線370を通してn-MOSトランジスタ376のゲートに正のパルスが印加され、導通状態にされ、このため、第2のベースは、垂直ライン369より供給されている正電圧電源の電位に等しくされる。このときMOSキャパシタ375にも、共通に正のパルスが印加されるが、特に不都合な現象は生じない。また時刻 t_3 では波形Bに示すごとく、配線10およびMOSキャパシタ374を通して第1のベースに正電圧が印加される。この時、時刻 t_3 の内部ポテンシャル図に示すごとく、第1のベースは第1のエミッタに対して順方向バイアスされ、この第1のベースよりホールが流出するため、次第

にビルト・イン・ボルテージに向かって電位は正電位方向に変化していく。これは、すでに第1図の実施例において、そのリフレッシュ動作を説明した時とまったく同様の動作であり、完全リフレッシュ・モードあるいは、過渡的リフレッシュ・モードがその応用に依じて使われる。この時、すでに説明したごとく、第2のベースは正電位にn-MOSトランジスタ376を介して接続されているため、通常のバイポーラ動作をしていることになる。

時刻 t_4 では、それぞれのパルスは、接地電位にもどり、時刻 t_4 の内部ポテンシャル図に示すごとく、第1のベースおよび第2のベースはそれぞれのエミッタに対して逆バイアス状態になり、光励起によるキャリアの蓄積動作に入る。

時刻 t_4 から時刻 t_5 までは、光励起により発生したキャリアの蓄積期間であり、光励起により発生したキャリアの内、ホールは第1のベース領域に蓄積され、エレクトロンは第2のベース領域に蓄積される動作は、第18図に示した実施例と

まったく同様である。

時刻 t_1 における内部ポテンシャル図は、それぞれのベース領域に、光励起によるキャリアが蓄積されている状態を示している。この時刻 t_1 では波形Cのごとく第1のフォト・トランジスタのエミッタ領域は、垂直ラインに接続されたMOSトランジスタが非導通状態にされ、浮遊状態にされ、次の信号の脱出し状態に入る。まず、時刻 t_1 では、波形Aのごとく、第2のフォト・トランジスタのベース領域には、水平ライン370およびMOSキャパシタ375を通して負のパルスが印加されるので、時刻 t_1 の内部ポテンシャル図に示すごとく、第2のベースは第2のエミッタに対して順方向バイアス状態にされ、光強度に応じて蓄積された電圧に比例して、第2のエミッタ領域から、ホールが注入され、図示した矢印のごとく第1のベース領域に、光励起により発生したホール以外に、ホールが蓄積されることになる。これは、第18図の実施例において説明したのと同様である。

以上説明したごとく、本実施例によれば、第18図に示した実施例とは異なり、脱出し時におけるサイリスタ動作を、まったく気にすることなく第1図に示した実施例の様な動作が可能であり、しかも第18図に示した実施例のごとく、きわめて高感度の光電変換装置を提供することができる。次に、第24図に、第1のフォト・トランジスタのベース領域に第18図で示したリフレッシュ用のp-MOSトランジスタを附加し、かつ第2のフォト・トランジスタのベース領域にリフレッシュ用のn-MOSトランジスタを附加した実施例の基本光センサー・セルの等価回路を示す。

第18図および第21図に示した様な平面図および、断面図は、第24図に示す実施例では、両者を複合した様な構造のため、省略する。第25図に、2×2配列した回路構成図を示す。ここでは前と同様周辺の回路を省略している。

第26図に各ラインに印加する波形および、内部ポテンシャル図をそれぞれ示す。第26図において波形Aは水平ライン377を通してp-MOS

時刻 t_1 では、波形Aのごとく、水平ライン370を通してn-MOSトランジスタ376のゲートに正電圧が印加され、導通状態にされている。このため、第2のベースは、n-MOSトランジスタ376および垂直ライン369を通して正電圧に接続されるため第1のフォト・トランジスタは、第1図の実施例で示した通常のバイポーラトランジスタ動作とまったく同じになり、時刻 t_1 において、波形Bのごとく、水平ライン10、MOSキャパシタ374を通して第1のベース領域に正電圧を印加して信号脱出し動作も、第1図で示した実施例とまったく同様なので説明を省略する。時刻 t_1 における内部ポテンシャル図も第1図に示した実施例と同じなので説明を省略する。

キャパシタ381のゲートおよびMOSキャパシタ382に印加するパルス波形であり、波形Bは、水平ライン378を通してn-MOSキャパシタ385のゲートおよびMOSキャパシタ386に印加するパルス波形であり、また波形Cは前の実施例と同様、垂直ライン8の電位状態を示す波形である。

また、この時、第25図に示す垂直ライン379は負電圧に、垂直ライン380は正電圧にそれぞれ接続されているものとする。

この第24、25図に示す実施例では、脱出し動作である時刻 t_1 から時刻 t_2 までは第21図に示した実施例とまったく同様である。前の2つの実施例と異なる点は、リフレッシュ動作であり時刻 t_1 においてp-MOSトランジスタ381およびn-MOSトランジスタ385が同時に導通状態にされ、第1のベースからはホールが、第2のベースからはエレクトロンがそれぞれ脱出し、きわめて簡単にリフレッシュ動作が完了するわけである。

したがって波形Cでは、第1のフォト・トランジスタのエミッタ領域はリフレッシュ状態で接地

状態になされているが、このリフレッシュ動作においては、接地にする必要はまったくなく、どの様な状態でも良いことは明らかである。

以上、説明したごとく第18図、第21図、第24図に示した実施例は、反対導電型領域より成る2つの主電極領域と、これら主電極領域とはそれぞれ反対導電型領域より成る2つの制御電極領域それぞれの主電極領域に隣接して設けたサイリスタ構造の光センサー・セルにおいて、光励起により発生したエレクトロンホール対のうち、ホールを第1の制御電極領域に、エレクトロンを第2の制御電極領域に蓄積するものであり、従来、光励起により発生したキャリアのうち片一方だけを利用していただけに比して大きな特徴を有し、きわめて高感度な光電変換装置を提供している。

この様に、本発明による光電変換装置では、2つの制御電極領域をもち、かつそれぞれにキャリアを蓄積することから Double Base Stove Image Sensor の英文字をとり、D・BASIS と呼んでいる。

4 図面の簡単な説明

第1図から第6図までは、本発明の一実施例に係る光センサーの主要構造及び基本動作を説明するための図である。第1図(a)は平面図、(b)は断面図、(c)は等価回路図であり、第2図は読出し動作時の等価回路図、第3図は読出し時間と読出し電圧との関係を示すグラフ、第4図(a)は高感電圧と読出し時間との関係を、第4図(b)はバイアス電圧と読出し時間との関係をそれぞれ示すグラフ、第5図はリフレッシュ動作時の等価回路図、第6図(a)～(c)はリフレッシュ時間とベース電位との関係を示すグラフである。第7図から第10図までは、第1図に示す光センサーを用いた光電変換装置の説明図であり、第7図は回路図、第8図(a)はパルスタイミング図、第8図(b)は各動作時の電位分布を示すグラフである。第9図は出力信号に關係する等価回路図、第10図は導通した瞬間からの出力電圧を時間との関係で示すグラフである。第11、12及び13図は他の光電変換装置を示す回路図である。第1

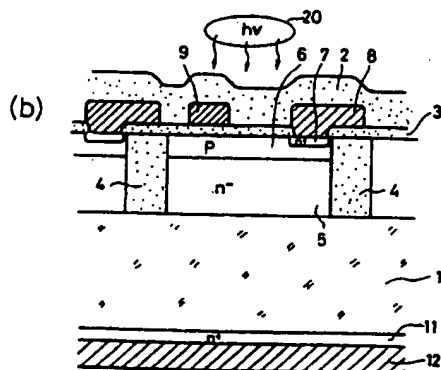
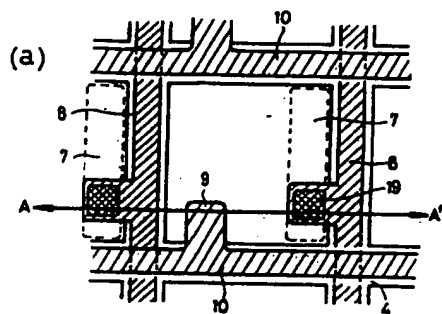
4図は本発明の実施例に係る他の光センサーの主要構造を説明するための平面図である。第15図は、第14図に示す光センサーを用いた光電変換装置の回路図である。第16図及び17図は本発明の光電変換装置の一製造方法例を示すための断面図である。第18図は本発明の一実施例を示し、(a)は断面図、(b)はその等価回路図(c)は回路構成図、図は(d)はポテンシャル状態図であり、第19図は第18図に示した光センサーを用いた回路構成図である。第20図と23図はパルス波形図、第21図は他の実施例を示し、第22図は回路構成図である。第24図は他の実施例を示す等価回路図、第25図はその回路構成図、第26図はパルス波形図である。

1…シリコン基板、2…PSG膜、3…絶縁酸化膜、4…素子分離領域、5…n⁺領域(コレクタ領域)、6…p領域(ベース領域)、7、7'…n⁺領域(エミッタ領域)、8…配線、9…電極、10…配線、11…n⁺領域、12…電極、13…コンデンサ、14…バイポーラトランジスタ、15、17…複合電界、16、18…ダイオード、19、19'…コンタクト部、20…光、28…垂直ライン、30…光センサー、31…水平ライン、32…垂直シフトレジスタ、33、35…MOSトランジスタ、36、37…端子、38…垂直ライン、39…水平シフトレジスタ、40…MOSトランジスタ、41…出力ライン、42…MOSトランジスタ、43…端子、44…トランジスタ、44、45…負荷抵抗、46…端子、47…端子、48…MOSトランジスタ、49…端子、61、62、63…区間、64…コレクタ電位、67…波形、80、81…電界、82、83…抵抗、84…電流源、100、101、102…水平シフトレジスタ、111、112…出力ライン、138…垂直ライン、140…MOSトランジスタ、148…MOSトランジスタ、150、150'…MOSコンデンサ、152、152'…光センサー、202、203、205…ベース電位、220…p⁺領域、222、225…配線、251…p⁺

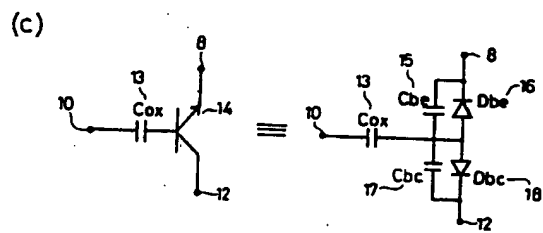
タ、15、17…複合電界、16、18…ダイオード、19、19'…コンタクト部、20…光、28…垂直ライン、30…光センサー、31…水平ライン、32…垂直シフトレジスタ、33、35…MOSトランジスタ、36、37…端子、38…垂直ライン、39…水平シフトレジスタ、40…MOSトランジスタ、41…出力ライン、42…MOSトランジスタ、43…端子、44…トランジスタ、44、45…負荷抵抗、46…端子、47…端子、48…MOSトランジスタ、49…端子、61、62、63…区間、64…コレクタ電位、67…波形、80、81…電界、82、83…抵抗、84…電流源、100、101、102…水平シフトレジスタ、111、112…出力ライン、138…垂直ライン、140…MOSトランジスタ、148…MOSトランジスタ、150、150'…MOSコンデンサ、152、152'…光センサー、202、203、205…ベース電位、220…p⁺領域、222、225…配線、251…p⁺

第1図、252...第1図、253...配線、300...
アモルファスシリコン、302...窒化膜、303
...PSG膜、304...ポリシリコン、305...P
SG膜、306...層間絶縁膜、372...第1フォ
トトランジスタ、372...フォトトランジス
タ。

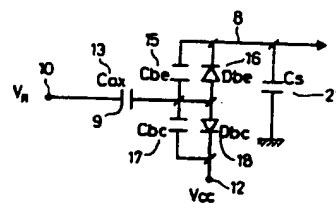
第 1 図



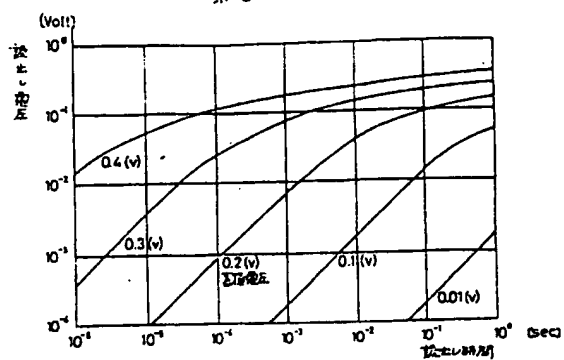
第 1 図



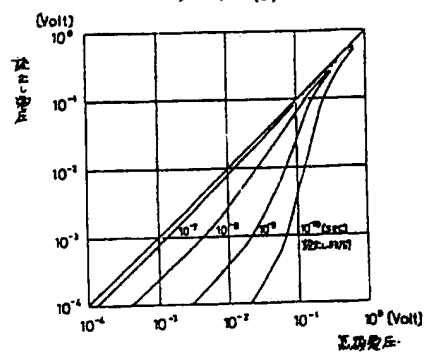
第 2 図



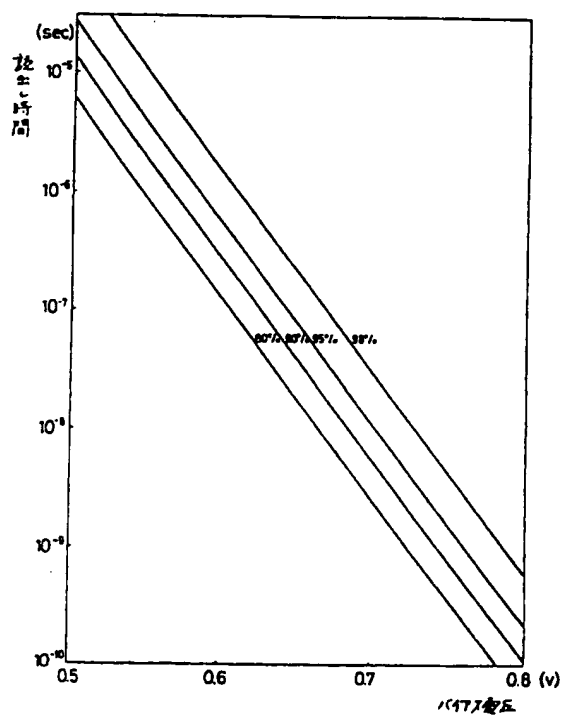
第 3 章



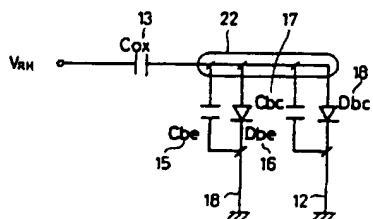
第 4 圖(a)



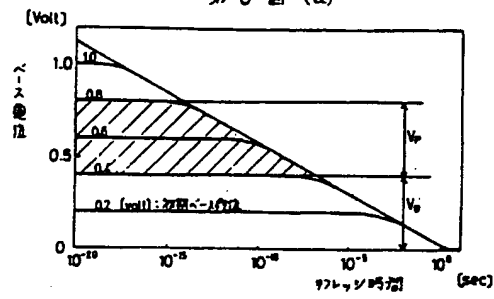
第 4 圖 (b)



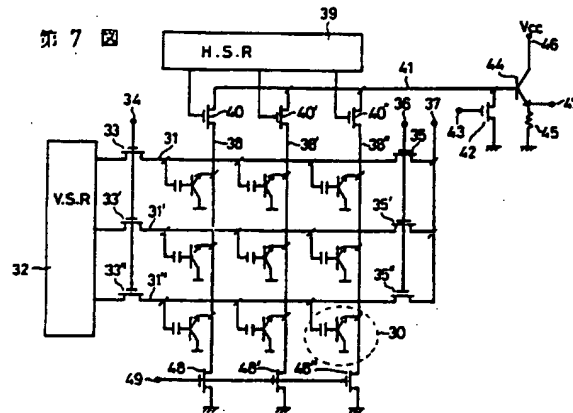
第 5 圖



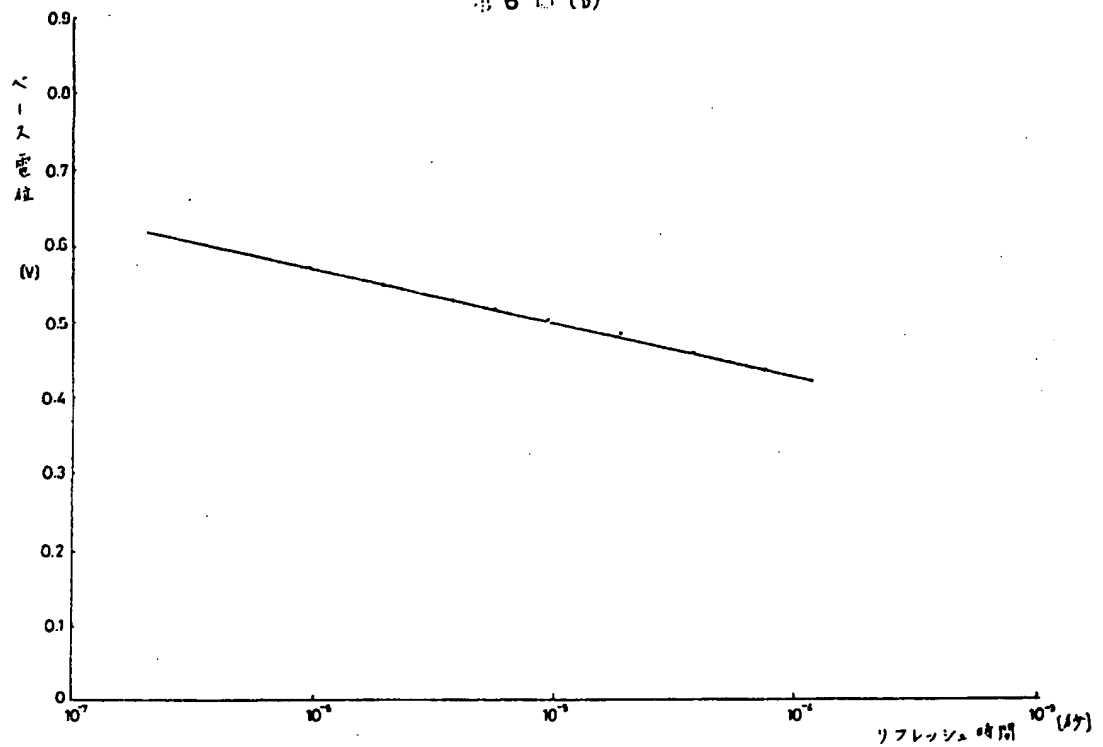
第 6 図 (a)



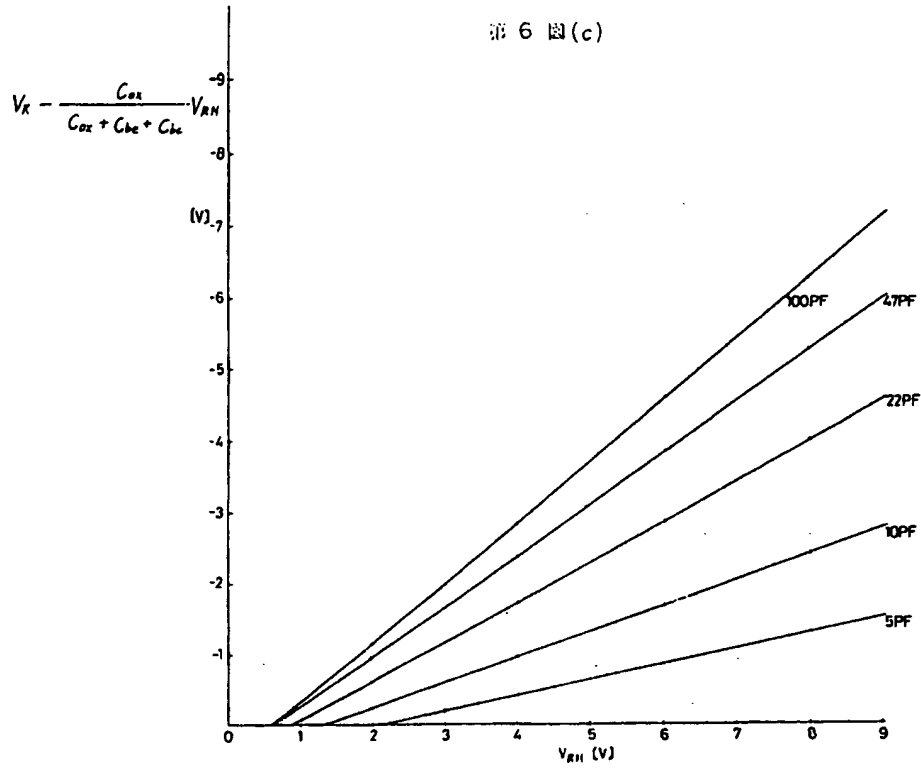
第 7 図



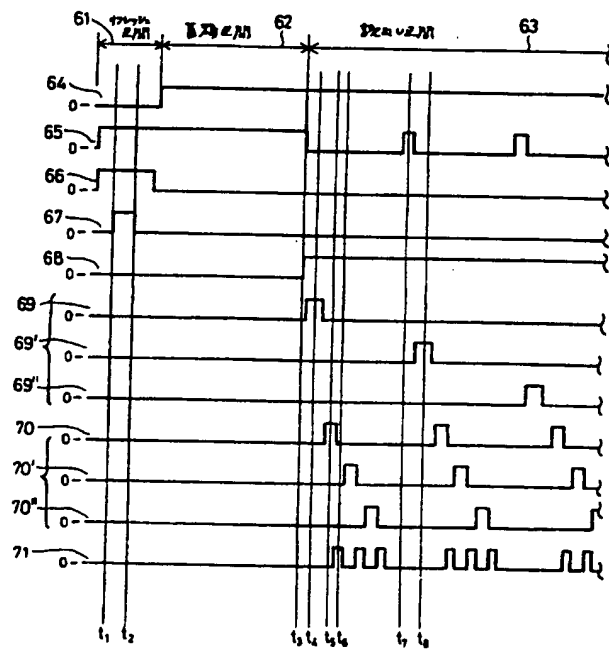
第 6 図 (b)



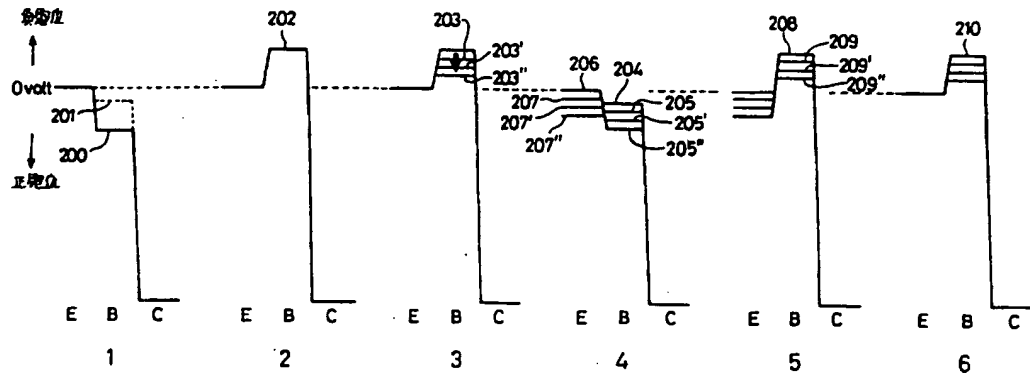
第 6 圖 (c)



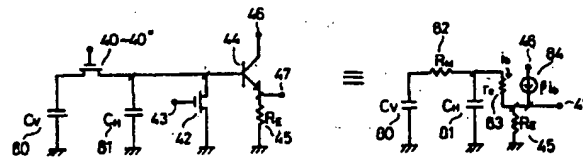
第 8 圖 (a)



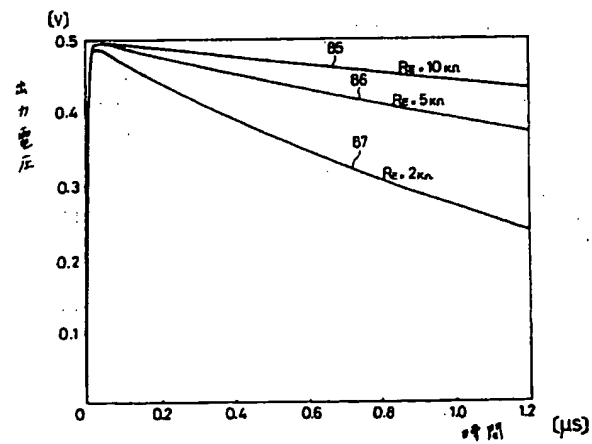
第 8 図 (b)



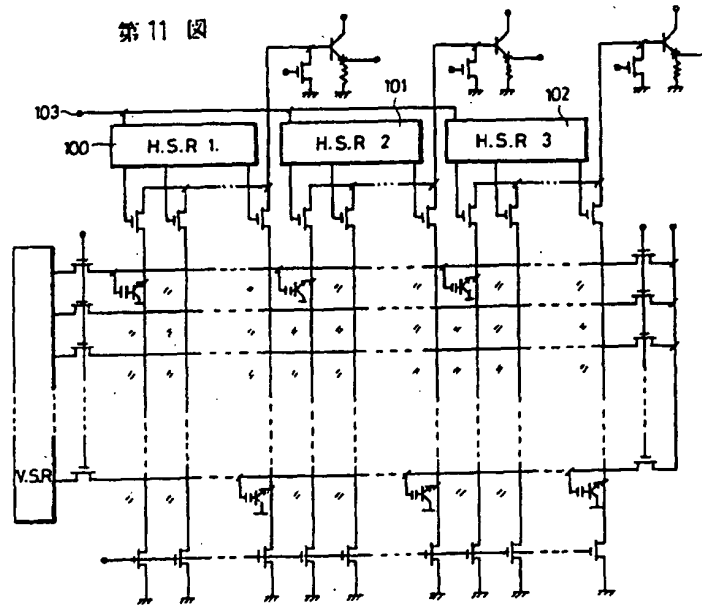
第 9 図



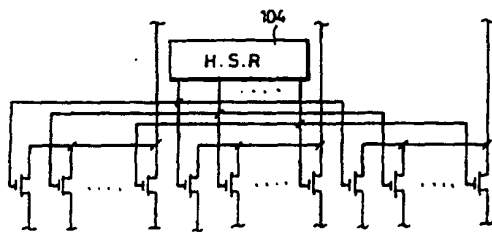
第 10 図



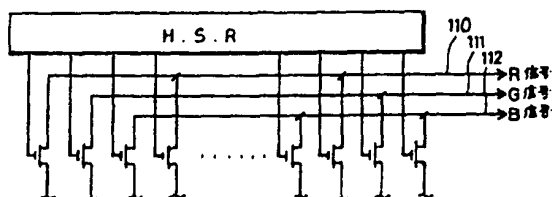
第11図



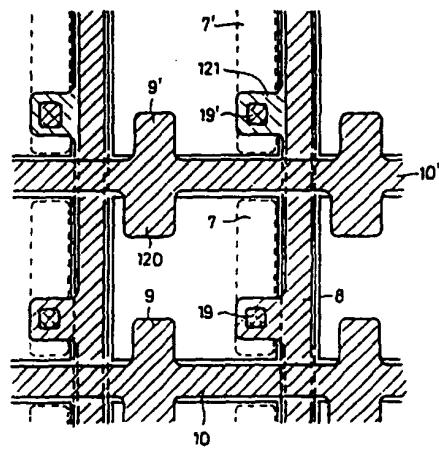
第12図



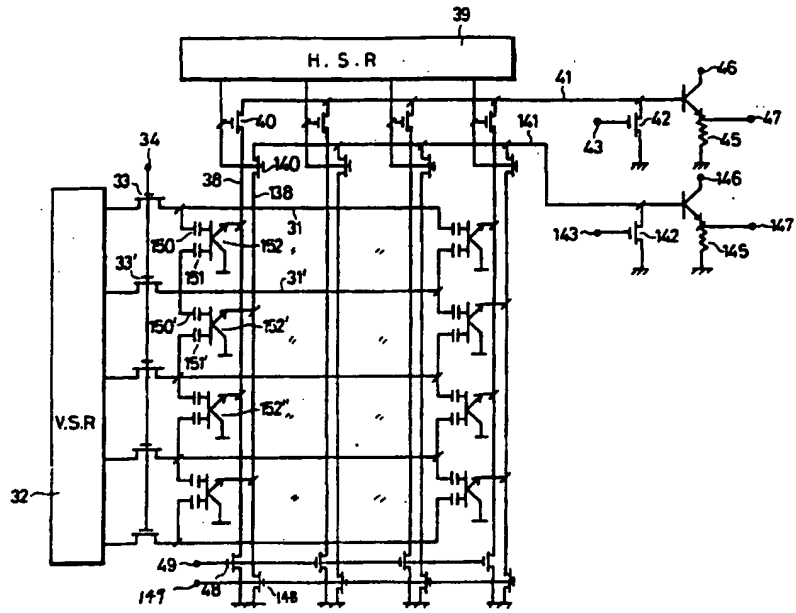
第13図



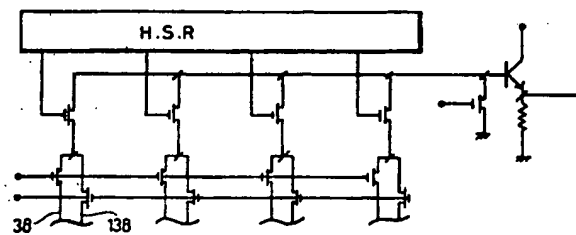
第14図



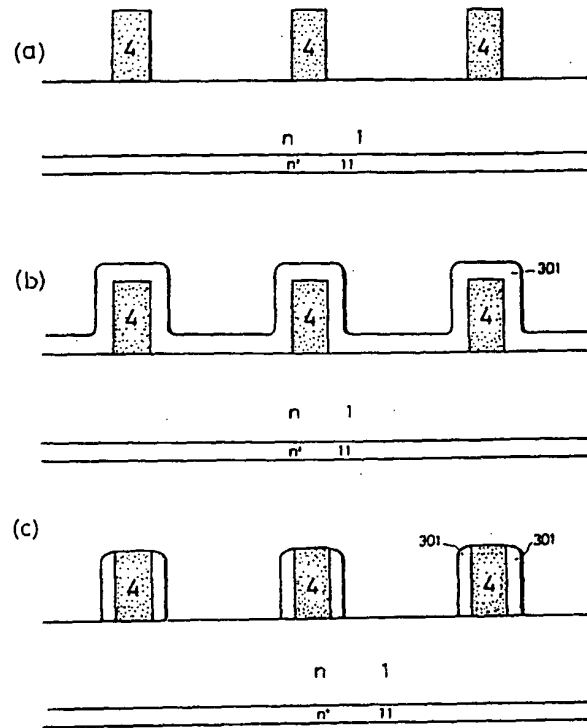
第15圖(a)



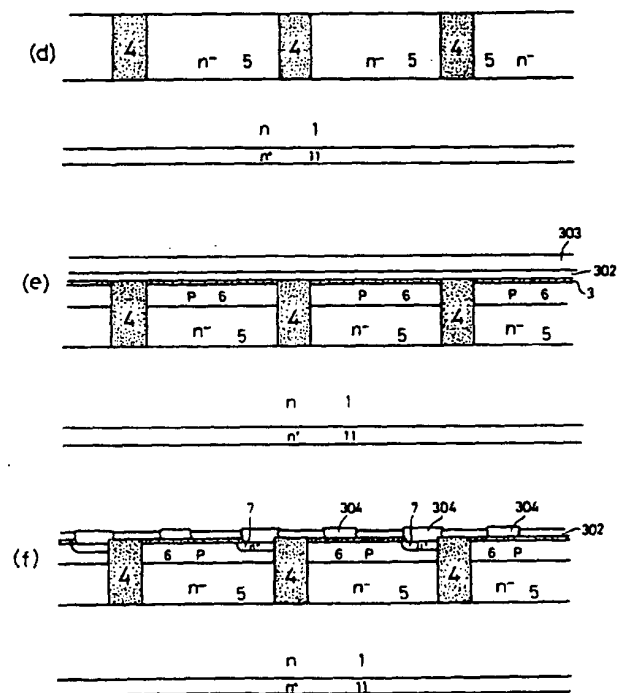
第15圖(b)



第 16 図

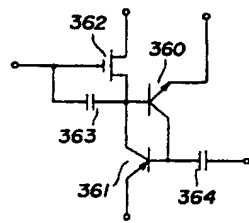


第 16 図



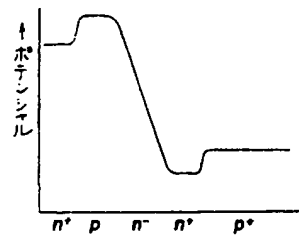
第 18 図

(c)

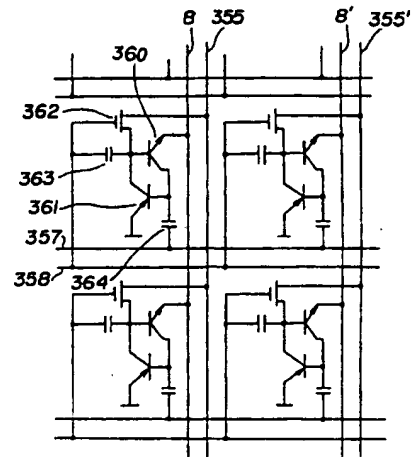


第 18 図

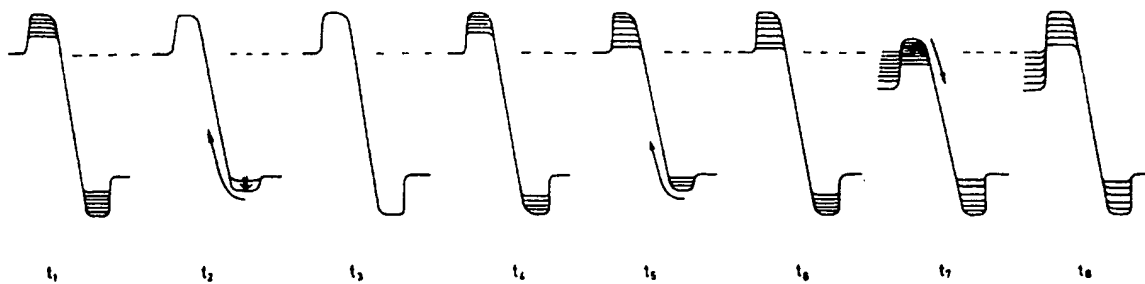
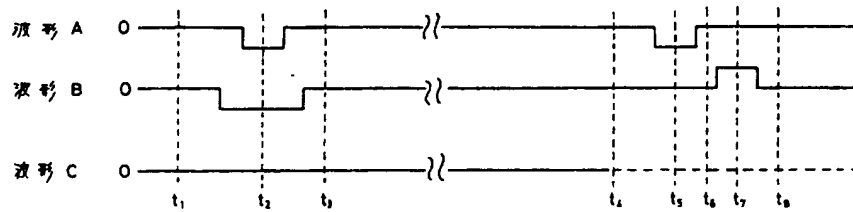
(d)



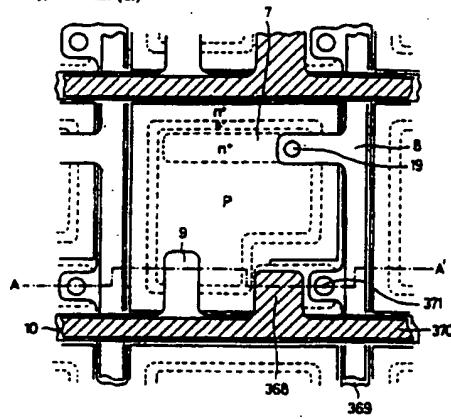
第 19 図



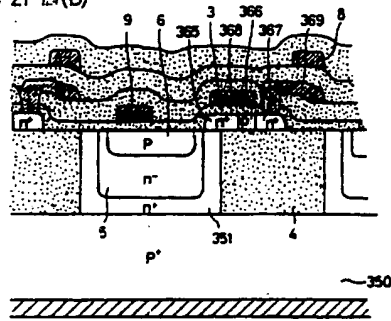
第 20 図



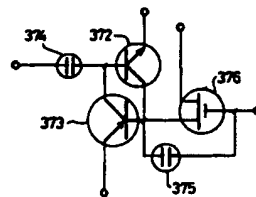
第 21 圖(a)



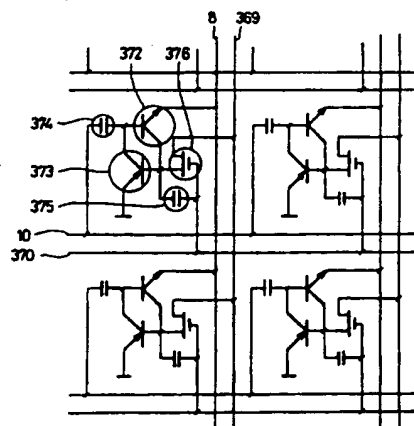
第 21 圖(b)



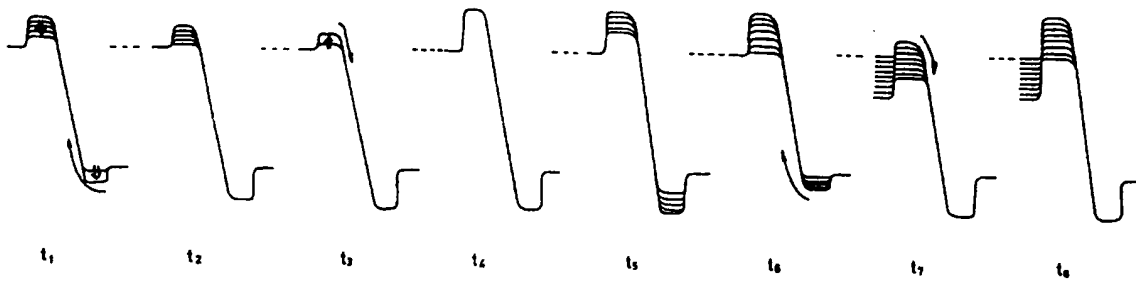
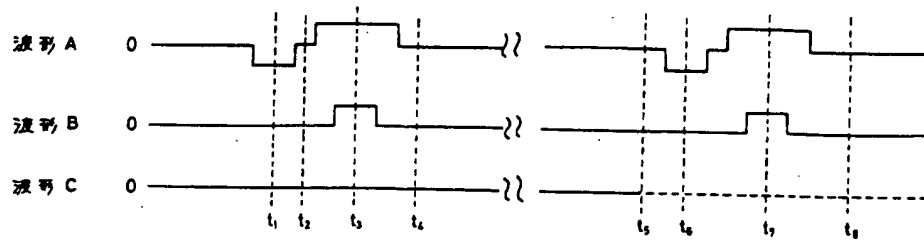
第 21 圖(c)



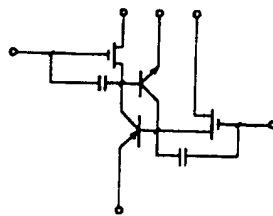
第 22 圖



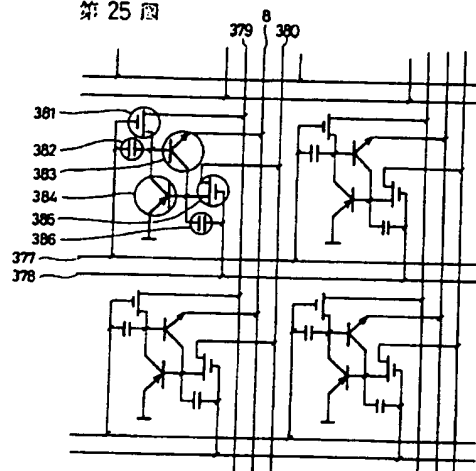
第23圖



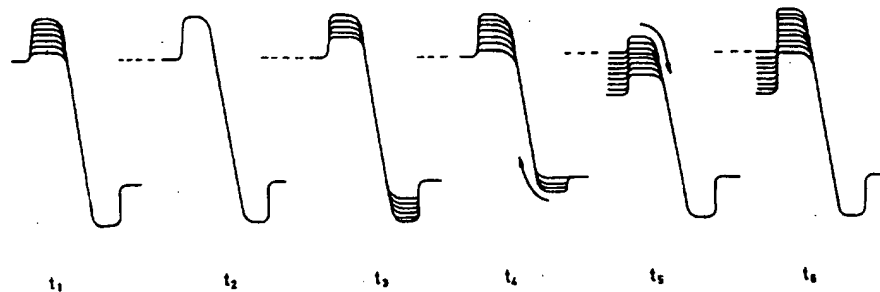
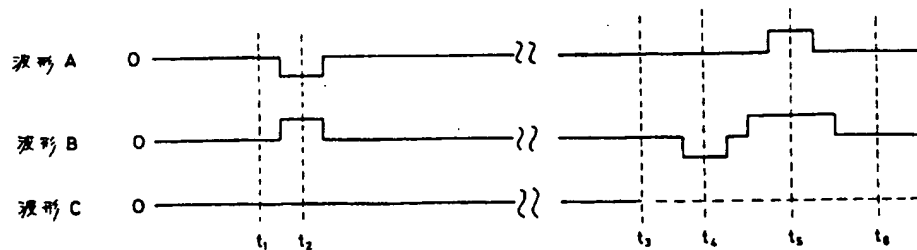
第24圖



第25圖



第26図



特許出願書

昭和59年 5月23日

特許庁長官 若 杉 和 夫 殿

1. 事件の表示

特開昭58-120756号

2. 発明の名称

光電変換装置

3. 補正をする者

事件との関係 特許出願人

氏名 大 見 忠 弘

4. 代理人

住所 東京都港区虎ノ門五丁目13番1号虎ノ門40ビル

氏名 (6538) 弁護士 山下 慎 平

5. 補正の対象

明細書の発明の詳細な説明の欄

6. 補正の内容

(1) 明細書第19頁第12行の「 10 cm^{-13} 」を
「 10^{13} cm^{-2} 」と補正する。

(2) 明細書第22頁第8行の

$$-V_g + \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_e = 0$$

を

$$-V_g + \frac{C_{ox}}{C_{ox} + C_{be} + C_{bc}} \cdot V_e = 0$$

と補正する。

(3) 明細書第34頁第14行の「 10 [sec] 」を
「 10^{-8} [sec] 」と補正する。(4) 明細書第36頁下から1行目の「電圧V」を
「電圧 V_A 」と補正する。(5) 明細書第41頁下から5行目～4行目の「パッファMOS
トランジスタ33, 33', 33''」を削除する。(8) 明細書第45頁下から2行目の「はクリップ」を
「クリップ」と補正する。方式 封 付
審査

- (7) 明細書第53頁第6行の「本質的に」の前に「と」を挿入する。
- (8) 明細書第53頁下から7行目の「途中」の後に「に」を挿入する。
- (9) 明細書第64頁第1行の「エミッタ7、は」を「エミッタ7、7'は」と補正する。
- (10) 明細書第64頁第6行の「エミッタはコンタクトホール1」を「エミッタ7'はコンタクトホール19'を」と補正する。
- (11) 明細書第64頁下から8行目の「水平ライン3 に」を「水平ライン3 1'に」と補正する。
- (12) 明細書第64頁下から6行目の「セル15 の」を「セル15 2'の」と補正する。
- (13) 明細書第64頁下から6行目の「MOSキャパシタ15 は」を「MOSキャパシタ15 0'は」と補正する。
- (14) 明細書第64頁下から5行目の「水平ライン3 に」を「水平ライン3 1'に」と補正する。
- (15) 明細書第64頁下から3行目の「光センサセル15 の」を「光センサセル15 2'の」と補正する。
- (16) 明細書第64頁下から2行目の「光センサセル15 の」を「光センサセル15 2'の」と補正する。
- (17) 明細書第66頁第6行～7行および第12行の「水平ライン3 に」を「水平ライン3 1'に」と補正する。
- (18) 明細書第66頁第12行～13行の「MOSキャパシタ15 を通して光センサセル15 の」を「MOSキャパシタ15 0'を通して光センサセル15 2'の」と補正する。
- (19) 明細書第66頁下から2行目および1行目と、第67頁第8行目の「光センサセル」を「光センサセル」に補正する。
- (20) 明細書第68頁下から5行目の「コレクター」を「コレクタ」と補正する。
- (21) 明細書第68頁下から4行目および下から3行目の「n 埋込領域」を「n+ 埋込領域」と補正する。
- (22) 明細書第77頁第7行の「(c)。」を「(c)。」と補正する。
- (23) 明細書第78頁第1行の

$$C_{be} = A e^{-\left(\frac{q \cdot N}{2 \epsilon V_{bi}}\right)} \quad] \text{を}$$

$$C_{be} = A e^{-\left(\frac{q \cdot N_A}{2 \epsilon V_{bi}}\right)} \quad]$$
と補正する。
- (24) 明細書第78頁第4行の

$$V_{bi} = \frac{k T}{q} \ln \frac{N}{n_i^2} \quad] \text{を}$$

$$V_{bi} = \frac{k T}{q} \ln \frac{N_D N_A}{n_i^2} \quad]$$
と補正する。
- (25) 明細書第78頁第8行の「N はエミッタの不純物濃度、N はベース」を「N₀ はエミッタの不純物濃度、N_A はベース」と補正する。
- (26) 明細書第78頁第8行および9行の「N」を「N_A」と補正する。
- (27) 明細書第86頁第10行の「SiO₂、. 309は」を「SiO₂、. 309は」と補正する。
- (28) 明細書第91頁第12行の「本発明に」を「本発明の」と補正する。